



ANTENNE

70DIA®

Garanzia e Assistenza: 🗐 RTEL - Modena





PER VALORIZZARE ED AUMENTARE LA POTENZA **DEL VOSTRO** TRASMETTITORE

Antenne di qualità ZODIAC per tutte le bande di frequenza di uso mobile e fisso Richiedete catalogo



41100 MODENA - Piazza Manzoni, 4 - Tel. 059/304164-304165



Ricetrasmettitore UHF-FM Standard-Nov. El. SR-C430

CARATTERISTICHE

Frequenza 430-440 MhZ.- N. Canali 12 + 1 canale memoria (di cui 3 quarzati) Alimentazione 13,8 V. C.C. Consumo - Ricezione 0,6 A.

- Standby 0,2 A. - Trasmissione 2,5 A.

TRASMETTITORE

Potenza uscita 10 Watt. - Modulazione FM. (Dev. ± 5 KHz) - Fattore moltiplicazione dei guarzi 24 volte - Spurie e armoniche Almeno 50 dB sotto la portante.

RICEVITORE Sensibilità 0,4 µV. a 20 dB. segnale disturbo. Sensibilità dello squelch 0,2 µV. Selettività Attenuazione del canale adiacente

Circuito Supereterodina a doppia conversione.



Ricetrasmettitore UHF-FM Standard-Nov. El. SR-C432

CARATTERISTICHE

Frequenza 430 - 440 Mhz. -N. Canali 6 (di cui 2 quarzati) Alimentazione 12,5 V. C.C. Consumo in Ricezione 100 mA. - in Standby 11 mA. in Trasmissione 800 mA.

TRASMETTITORE

Potenza uscita 2,2 Watt - Modulazione FM. (Dev. ± 12 Khz.) Fattore moltiplicazione dei quarzi 24 volte. Spurie e armoniche Almeno 50 dB sotto la portante.

RICEVITORE

Sensibilità 0,4 µV a 20 dB. segnale disturbo. Sensibilità dello squelch 0,2 µV. Selettività Attenuazione del canale adiacente - di 75 dB. Circuito Supereterodina a doppia conversione.



Via Cuneo, 3 - 20149 Milano Telefono 433817 - 4981022



L.E.M.

via Digione, 3 - 20144 MILANO tel. (02) 468209 - 4984866

ECCEZIONALE OFFERTA MATERIALE NUOVO

100 Condensatori PIN UP

200 Resistenze 1/4-1/2-1-2-3-5-7 W

3 Potenziometri normali

3 Potenziometri con interrutore

3 Potenziometri doppi

3 Potenziometri a filo

10 Condensatori elettrolitici 9-12-25-50 V.

5 Autodiodi 12A - 100 V.

5 Diodi 6A - 100 V.

5 Diodi 40A - 100 V.

5 Ponti B40/C2500

Tutto questo materiale garantito all'eccezzionale prezzo di

L. 5.000

+ spese spedizione

indice degli inserzionisti

1279	di questo numero					
1388-1389-1390-1391	pagina	nominativo				
1367-1368-1369						
1367-1368-1369						
1370-1371-1372						
1272 AUTELETT AZ 1396 BBE 1273 CALETT CALETT CALETT 1264-1265-1392-1393 CAMPIONE ELECTRONICA ELCA SAS CASSINELLI 1260 CENTRO ELETTRONICO BISCOSSI 1366 C.E.P. C.T.E. 1278 DERICA ELETTRONICA 1407 DI BERNARDO 1398 DIGITRONIC 1397 ELCO ELETTRONICA 1297 ELECTROMEC 1394 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1395 ELETTRONICA ELEM ELETTRONICA						
1268-1269 AZ BBE 1273 CALETT CALETT CALETT 1260 CENTRO ELECTRONICA ELCA SAS 1260 CENTRO ELECTRONICA BISCOSSI 1266 C.E.P. 1256-1277 C.T.E. 1278 DERICA ELETTRONICA 1407 DI BERNARDO DIGITRONIC 1397 ELCO ELETTRONICA ELETTRONICA 1407 DI BERNARDO 1398 DIGITRONIC 1297 ELECTRONICA CORNO 1391 ELETTROMECGANICA RICCI 1402 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRO NORD ITALIANA 1406 ELETTR. SHOP CENTER 1259 EL. RE 1387 ELT ELETTRONICA ELETTRONICA ELETTRONICA ELETTRONICA 1274 ESCO ELTONICA ELETTRONICA ELTONICA ELETTRONICA ELETTRONI						
1273 CALETT	1268-1269					
1264-1265-1392-1393		BBE				
1253						
1260 CENTRO ELETTRONICO BISCOSSI 1366 C.E.P. 1256-1277 C.T.E. 1278 DERICA ELETTRONICA 1407 DI BERNARDO 1398 DIGITRONIC 1397 ELCO ELETTRONICA 1297 ELECTROMEC 1394 ELETTROMECANICA RICCI 1402 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1392 ELETTRONICA CORNO 1393 ELETTRONICA CORNO 1395 ELRE 1386 ELETTRONICA 1259 ELRE 1387 ELT ELETTRONICA 1258 EMC 1274 ESCO 1399-1400-1401 FANTINI 1374 FOSCHINI 4ª copertina G.B.C. 1275-1403 G.B.C. 1275 LEA 1276 LEM 1377 KIT COLOR 1378 IST 1377 KIT COLOR 1378 IST 1379 KIT COMPEL 1380 LARIR 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.J. 1271 MELCHIONI 1379 MOELLER 1380-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 1307 M.R.M. 1307 M.R.M. 1307 M.R.M. 1326 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILLBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1366 C.E.P. 1276 1277 DERICA ELETTRONICA 1407 DI BERNARDO 1398 DIGITRONIC 1397 ELCO ELETTRONICA 1297 ELECTROMEC 1394 ELETTROMEC AUGA RICCI 1402 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRO ACUSTICA VENETA 1385 ELETTRO NORD ITALIANA 1406 ELETTR. SHOP CENTER 1259 EL.RE 1387 ELT ELETTRONICA 1263 EMC 1274 ESCO 1274 ESCO 1399-1400-1401 FANTINI 1374 FOSCHINI G.B.C. 1275-1403 G.B.C. 1275-1403 G.B.C. 1275-1403 G.B.C. 1275 KIT COLOR 1377 KIT COLOR 1378 IST 1377 KIT COLOR 1380 LARIR 1257 LEA 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.J. 1271 MELCHIONI 1 a copertina MELCHIONI 1 a copertina						
1256-1277 C.T.E. 1278						
1278 DERICA ELETTRONICA 1497 DI BERNARDO DIGITRONIC 1398 DIGITRONIC 1397 ELCO ELETTRONICA ELECTROMEC 1394 ELETTROMECCANICA RICCI 1492 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1395 ELETTRO NORD ITALIANA 1406 ELETTR. SHOP CENTER ELTETRONICA 1259 ELRE 1387 ELT ELETTRONICA 1253 EMC 1274 ESCO 1274 ESCO 1274 ESCO 1399-1400-1401 FANTINI FANTINI 1374 FOSCHINI 4ª copertina G.B.C. 1275-1403 G.B.C. 1276 LEM 1404-1405 MAESTRI 1257 LEA 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA M.E.I. 1271 MELCHIONI 1379 MOELLER 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 1307 M.R.M. 1307 M.R.M. 1307 M.R.M. 1307 M.R.M. 1308 G.E.C. 1249 NOV.EL 1249 NOV.EL 1249 NOV.EL 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONICA 1380 WILBIKIT 1254 VEICHIETTI 1280 WILBIKIT 1280 WILBIKIT 1280 WILBIKIT 1280 VILLE 1280 VILLE 1280 VILLE 1280 VILLE 128						
1407 DI BERNARDO 1398						
1398 DIGITRONIC 1397 ELCO ELETTRONICA 1297 ELECTROMEC 1394 ELETTROMECCANICA RICCI 1402 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRONICA CORNO 1391 ELETTRO NORD ITALIANA 1406 ELETTR. SHOP CENTER 1259 ELRE 1387 ELT ELETTRONICA 1263 EMC 1274 ESCO 1399-1400-1401 FANTINI 1374 FOSCHINI 4º copertina G.B.C. 1275-1403 G.B.C. 1276-1405 MAESTRI 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1379 MOELLER 1376 M.R.M. 1307 M.R.M. 1308 G.E.ECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2º copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA 12554 ZETA ELETTRONICA 12555 ZETA ELETTRON						
1397						
1297 ELECTROMEC 1394 ELETTROMECGANICA RICCI 1402 ELETTROMICA CORNO 1391 ELETTROMICA CORNO 1391 ELETTRO NORD ITALIANA 1406 ELETTR. SHOP CENTER 1259 ELRE 1387 ELT ELETTROMICA ESCO 1274 ESCO ESC						
1394						
1381						
1381	1402	ELETTRONICA CORNO				
1406	1391	ELETTROACUSTICA VENETA				
1259						
1387 ELT ELETTRONICA 1263 EMC 1274 ESCO 1399-1400-1401 FANTINI 1374 FOSCHINI 4° copertina G.B.C. 1275-1403 G.B.C. 1258 HIGH FIDELITY 1378 IST 1377 KIT COLOR 1375 KIT COMPEL 1380 LARIR 1257 LEA 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1° copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3° copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1360 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2° copertina 1376 SHF ELTRONIK 2° copertina 1376 SHF ELTRONIK 2° copertina 1377 SHF ELTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2° copertina 1376 SHF ELTRONIK 2° COPERTINA 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1263						
1274						
1399-1400-1401						
1374						
4ª copertina 1275-1403 G.B.C. 1288 HIGH FIDELITY 1378 IST 1377 KIT COLOR 1375 KIT COMPEL 1380 LARIR 1257 LEA 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1ª copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 MR.M. 3ª copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1275-1403 G.B.C. 1258						
1378						
1377 KIT COLOR 1375 KIT COMPEL 1380 LARIR 1257 LEA 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1ª copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3ª copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA	1258	HIGH FIDELITY				
1375 KIT COMPEL 1380 LARIR 1257 LEA 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3a copertina NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONICA 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1380 LARIR 1257 LEA 1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1a copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3a copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA		KIT COLOR				
1257						
1250 LEM 1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1a copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3a copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA	-					
1404-1405 MAESTRI 1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 12 copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 32 copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 24 copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1266-1267-1402 MARCUCCI 1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1a copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3a copertina NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1395 MECANORMA 1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 12 copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 32 copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 22 copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1386 M.E.I. 1271 MELCHIONI 1a copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3a copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1262 P.G. ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1271 MELCHIONI 1a copertina MELCHIONI 1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3a copertina Nov.el 1249 Nov.el 1276 Perry Elettronica 1262 P.G. Electronics 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1282 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1379 MOELLER 1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3a copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA	1271					
1382-1383 MONTAGNANI 1307 M.R.M. 3a copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2a copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA	1ª copertina	MELCHIONI				
1307 M.R.M. 3ª copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
3ª copertina NOV.EL 1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1249 NOV.EL 1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1276 PERRY ELETTRONICA 1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA	o ooperana					
1262 P.G. ELECTRONICS 1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1407 PHILIPS 1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1384 QUECK 1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1252 RADIOSURPLUS ELETTRONICA 1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1381 RC ELETTRONICA 1380 REAL KIT 1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1376 SHF ELTRONIK 2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA	1381					
2ª copertina SIRTEL 1408 VARIAN 1270 VECCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA		REAL KIT				
1408 VARIAN 1270 VEGCHIETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA		SHF ELTRONIK				
1270 VEGCHETTI 1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1280 WILBIKIT 1254 ZETA ELETTRONICA						
1254 ZETA ELETTRONICA						
ten.						
	1254 1261	ZETA ELETTRUNICA ZETAGI				

cq elettronica

settembre 1975

sommario

1250	indice degli Inserzionisti
1281	economia e precisione: un marker allo 0,004% (Tonazzi)
1288	Arrivano gli EBS e la Ambifonia (Pallottino)
1290	Il punto sui calcolatori tascabili (Zagarese e Martini)
1298	Oscillatore a rilassamento ultrastabile (Panzieri)
1299	Alimentatori & C. a go-go Alimentatore stabilizzato a parzializzazione (D'Alimonte e Borelli) L'alimentatore che non dissipa (Zucca)
1308	Tre schemini "pazzi" (D'Altan)
1318	Sweeppare è facile (Corinaldesi)
1324	operazione ascolto (Zella) realizzazione di un ricevitore a doppia conversione
1332	Effemeridi (Medri)
1333	Un vecchio amico alla ribalta del surplus: AN/TRC - 8 - ricevitore R48 (Bianchi)
1340	musica elettronica: un tipico, versatile sintetizzatore (Marincola)
1345	Voltanauta x Elionauta = VOLTAGALVANAUTA© (Urbani con Lascari e Niresi)
1350	Crossover elettronico a due vie (Borromei)
1360	L'asservimento di una porta munita di motore elettrico (Giardina)
1367	UK808/S - Analizzatore per tiristori (note Amtron)
1373	offerte e richieste

(disegni di M. Montanari e G. Magagnoli)

DIRETTORE RESPONSABILE REDAZIONE - AMMINISTRAZIONE
ABBONAMENTI - PUBBLICITA'
40121 Bologna, via C. Boldrini, 22 - 22 55 27 06 - 55 12 02 Registrazione Tribunale di Bologna, n. 3330 del 4-3-68 Diritti di riproduzione e traduzione riservati a termine di legge. Tipo-Lito Lame - 40131 Bologna - via Zanardi, 506/B Spedizione in abbonamento postale - gruppo III Pubblicità inferiore al 70% DISTRIBUZIONE PER L'ITALIA SODIP - 20125 Milano - via Zuretti, 25 - 69.67 00197 Roma - via Serpleri, 11/5 - 22 87.49.37

DISTRIBUZIONE PER L'ESTERO Messaggerie Internazionali - via M. Gonzaga, 4 20123 Milano ☎ 872.971 - 872.973 ABBONAMENTI: (12 fascicoli) ITALIA L. 10.000 c/ post. 8/29054 edizioni CD Bologna Arretrati L. 800

ESTERO L. 11.000 Arretrati L. 800 Mandat de Poste International

Postanweisung für das Ausland payable à / zahlbar an Cambio indirizzo L. 200 in francob bio indirizzo L. 200 in francob

Manoscritti, disegni, fotografie, anche se non pubblicati, non si restituiscono.

Mostra mercato di

RADIOSURPLUS ELETTRONICA

via Jussi 120 - c.a.p. 40068 S. Lazzaro di Savena (BO) tel. 46.22.01

Migliaia di emittenti possono essere captate in AM-CW-SSB con i più famosi ricevitori americani il

BC 312 e BC 348

Perfettamente funzionanti e con schemi

Nuovo catalogo materiale disponibile L. 500

OFFERTA SPECIALE:

TX Collins ART-13 da 2 - 18 Mc con sintonia automatica a L. 50.000 completo di schemi.

TX Collins GRC19 da 1,5 ÷ 20 Mc con sintonia automatica digitale completo di schemi.

NOVITA' DEL MESE:

Trasformatori con entrata da 95 a 250 Vac uscita 115 Vca/cc stabilizzati.

Relay ceramici 12 Vcc.

Ricevitori AN/GRR-5, da 1500 Kc a 18 Mc in 4 gamme, calibratore incorporato con battimento ogni 200 Kc - AM - CW -SSB. Alimentazione 6-12-24 Vcc e 115 Vac con schemi.

VISITATECI - INTERPELLATECI

orario al pubblico dalle 9 alle 12,30 dalle 15 alle 19 sabato compreso

E' al servizio del pubblico: vasto parcheggio.

FUSIBILE DI PROTEZIONE GALVANOMETRO A NUCLEO MAGNETICO 21 PORTATE IN PIU' DEL MOD. TS 140

Mod. TS 141 20.000 ohm/V in c.c. e 4.000 ohm/V in c.a. 10 CAMPI DI MISURA 71 PORTATE VOLT C.C.

15 portate: 100 mV - 200 mV - 1 V - 2 V - 3 V - 60 V - 100 V - 200 V - 30 V - 60 V - 100 V - 200 V - 30 V - 600 V - 100 V - 200 V - 300 V - 600 V - 1000 V - 1500 V - 1500 V - 1500 V - 1000 V - 1500 V - 1000 V - 1500 V - 1000 V VOLT C.A. AMP. C.C.

1 A - 5 A - 10 A 4 portate: 250 μA - 50 mA - 500 mA - 5 A AMP. C.A. 6 portate: Ω x 0,1 - Ω x 1 - Ω x 10 - Ω x 100 Ω x 1 K - Ω x 10 K 1 portata: da 0 a 10 MΩ 1 portata: da 0 a 50 Hz - da 0 a 500 Hz **REATTANZA**

FREQUENZA (condens. ester.)

1 portate: 1.5 V (condens. ester.) - 15 V - 30 V - 50 V - 100 V - 150 V - 300 V - 500 V VOLT USCITA

1000 V - 1500 V - 2500 V 6 portate: da — 10 dB a + 70 dB DECIBEL CAPACITA 4 portate: da 0 a 0.5 μF (aliment. rete) da 0 a 50 μF - da 0 à 500 μF da 0 a 5000 µF (aliment, batteria)

Mod. TS 161 40.000 ohm/V in c.c. e 4.000 ohm/V in c.a. 10 CAMPI DI MISURA 69 PORTATE

15 portate: 150 mV - 300 mV - 1 V - 1.5 V - 3 V - 5 V - 10 V - 30 V - 50 V - 60 V - 100 V - 250 V - 500 V -1000 V VOLT C.C.

1,5 V - 15 V - 30 V - 50 V -100 V - 300 V - 500 V - 600 V VOLT C.A. 1000 V - 2500 V AMP CC 13 portate: 25 μA - 50 μA - 100 μA - 0.5 mA - 1 mA - 5 mA - 10 mA - 50 mA - 100 mA

500 mA - 1 A - 5 A AMP, C.A. 4 portate: 250 μA - 50 mA 500 mA - 5 A 6 portate: $\Omega \times 0.1 - \Omega \times 1 - \Omega \times 100$ OHMS REATTANZA

NZA 1 portata: da 0 a 50 Hz da 0 a 500 Hz (condens, ester.) FREQUENZA VOLT USCITA 10 portate: 1,5 V (conden. ester.) - 15 V - 30 V - 50 V 100 V - 300 V - 500 V - 600 V 1000 V - 2500 V

DECIBEL 5 portate: da --- 10 dB a + 70 dB

CAPACITA' 4 portate: da 0 a 0.5 μF (aliment. rete) da 0 a 50 μF - da 0 a 500 μF da 0 a 500 μF da 0 a 5000 μF (alim. batteria)

MISURE DI INGOMBRO

mm 150 x 110 x 46

20151 Milano Via Gradisca, 4 Telefoni 30.52.41 / 30.52.47 / 30.80.783

una grande scala in un piccolo tester

ACCESSORI FORNITI A RICHIESTA



RIDUTTORE PER CORRENTE ALTERNATA

Mod. TA6/N portata 25 A -50 A - 100 A 200 A

DERIVATORE PER Mod. SH/150 portata 150 A CORRENTE CONTINUA Mod. SH/30 portata 30 A

PUNTALE ALTA TENSIONE

Mod VC5 portata 25 000 Vc.c.





NUOVA SERIE

PREZZO INVARIATO

TECNICAMENTE MIGLIORATO

PRESTAZIONI MAGGIORATE

Mod. T1/N campo di misura da - 25° + 250°

DEPOSITI IN ITALIA : ANCONA - Carlo Giongo

Via Miane, 13 BARI - Biagio Grimaldi Via Buccari, 13 BOLOGNA - P.I. Sibani Attilio Via Zanardi, 2/10 CATANIA - Elettro Sicula Via Cadamosto, 18

FIRENZE - Dr. Alberto Tiranti Via Frà Bartolommeo, 38 GENOVA - P.I. Conte Luigi Via P. Salvago, 18 TORINO - Rodolfo e Dr. Bruno Pomè C.so D. degli Abruzzi, 58 bis PADOVA - Pierluigi Righetti Via Lazzara, 8 PESCARA - GE - COM Via Arrone, 5 ROMA - Dr. Carlo Riccardi Via Amatrice, 15

IN VENDITA PRESSO TUTTI I MAGAZZINI DI MATERIALE ELETTRICO E RADIO TV

--- 1252

ORION 1001

elegante e moderno amplificatore stereo professionale 30+30 WRMS

Ideale per quegli impianti dai quali si desidera un buon ascolto di vera alta fedeltà sia per la musica moderna che classica.

Totalmente realizzato con semiconduttori al silicio nella parte di potenza, protetto contro il sovraccarico e il corto circuito, nella parte preamplificatrice adotta una tecnologia molto avanzata: i circuiti ibridi a film spesso interamente progettati e realizzati nei nostri laboratori.

Mobile in legno e metallo, pannello satinato argento, V-U meter per il controllo della potenza di uscita.



30+30 W RMS Potenza Uscita altoparlanti 8Ω Uscita cuffia Ω 8 Ingressi phono magn. 3 mV Ingressi aux 100 mV Ingressi tuner 250 mV 150 mV/100K Tape monitor reg. Tape monitor ripr. 250 mV/100K Controllo T. bassi ± 18 dB a 50 Hz Controllo T. alti \pm 18 dB a 10 kHz Banda passante 20 ÷ 40.000 Hz (-1,5 dB) Distorsione armonica < 0,2 % Distorsione d'interm. < 0,3 % Rapp. segn./distur. Ingresso b. livello > 65 dBRapp. segn./disturb. ingresso a. ilvello > 75 dB 420 x 290 x 120 Dimensione Alimentazione 220 V c.a.

in posiz, off funziona la cuffia (phones) in posiz. A solo 2 box principali

Speakers system:

in posiz. B solo 2 box sussidiari in un'altra

ORION 1001 montato e collaudato L. 106,000 ORION 1001 KIT di montaggio con unità premontate L. 87.000

Per chi volesse acquistare singolarmente tutti i pezzi che costituiscono il mod. ORION 1001 sono disponibili:

MPS	L. 21.500	Mobile ORION 1001	L. 7.000
AP30S	L. 28.500	Pannello ORION 1001	L. 2.500
Telaio ORION 1001	L. 6.500	KIT minuterie ORION 1001	L. 9.600
TR80 220/36/12+12	L. 6.200	V-U meter	L. 5.200

per un perfetto abbinamento D\$33

35 ÷ 40 W sistema tre vie a sospens, pneum altoparlanti:

1 Woofer da 26 cm

1 Midrange da 12 cm

1 Tweeter a cupola da 2 cm risposta in frequenza 30 ÷ 20.000 Hz frequenza di crossover 1200 Hz; 6000 Hz impedenza 8 Ω (4 Ω a richiesta) dimensioni cm 35 x 55 x 30

DS33 montato e collaudato L. 63.000 cad **DS33 KIT** di montaggio L. 53.500 cad.

Per chi volesse acquistare singolarmente tutti i pezzi che costituiscono il mod. DS33 sono disponibili: Mobile L. 17.000 Filtro 3-30/8 L. 10.500 MR127/8 L. 5.500

L. 2.000 W250/8 L. 12.500 Tela

Dom-Tw/8 L. 6.000

PREZZI NETTI imposti compresi di I.V.A. - Garanzia 1 anno su tutti i modelli tranne i kit di montaggio. Spedizione a mezzo pacco postale o corriere a carico del destinatario. Per gli ordini rivolgersi ai concessionari più vicini o direttamente alla sede.



ZETA elettronica

via L. Lotto, 1 - tel. (035) 222258 24100 BERGAMO

CONCESSIONARI

TELSTAR - 10128 TORINO - via Gioberti, 37/D - 16121 GENOVA - via Brig. Liguria, 78-80/r ELMI - 20128 MILANO · via H. Balzac, 19 A.C.M. - 34138 TRIESTE AGLIETTI & SIENI - 50129 FIRENZE - via Settefontane, 52 via S. Lavagnini, 54 - 00177 ROMA DEL GATTO - via Casilina, 514-516 Elett. BENSO 12100 CUNEO - via Negrelli, 30 - 36100 VICENZA - v.le Margherita, 21 - 60100 ANCONA - via XXIX Settembre 8/b-c Bottega della Musica - 29100 PIACENZA · via Farnesiana 10/b

parma, via alessandria, 7 tel. 0521-34°758





AL 720

TENSIONE D'INGRESSO: 220 Vc.a. - 50 Hz. TENSIONE D'USCITA: 12,6 Vc.c. CORRENTE: 2A max. STABILITA': migliore del 2% in variazione di rete del 10% o del carleo da 0 a 2A PROTEZIONE: elettronica a limitatore di corrente RIPPLE: 1 mV con carlco 2A

AL 721

TENSIONE D'INGRESSO: 220 Vc.a. - 50 Hz TENSIONE D'USCITA: regolaz, continua da 5 a 15 Vc.c. CORRENTE: 2.5A max. 2% in variazione di rete del 10% o del carico PROTEZIONE: elettronica a limitatore di corrente





RIPPLE: 1 mV con carico 2A

AL 721 - S

TENSIONE D'INGRESSO: 220 Vc.a. - 50 Hz. TENSIONE D'USCITA; regolaz, continua da 5 a 15 Vc.c. CORRENTE: 2,5A max. STABILITA': migliore del 2% in variazione di rete del 10% o del carico
da 0 a 2,5A PROTEZIONE: elettronica a limitatore di corrente RIPPLE: 1 mV cen carlco 2A

AL 722

TENSIONE D'INGRESSO: 220 Vc.a. - 50 Hz. TENSIONE D'USCITA: regolazione continua da 8 a 30 Vc.c. CORRENTE: 5 A a 15 V. mex. e 2,5 A a 30 V. max. STABILITA': migliore del 2% in variazione di rate del 10% o del carico

PROTEZIONE: ejettronica a limitatore di corrente RIPPLE: 2 mV a pieno carico



AL 722 - S

TENSIONE D'INGRESSO: 220 Vc.a. - 50 Hz. TENSIONE D'USCITA: regolazione continua da 8 a 30 Vc.c. CORRENTE: 5 A a 15 V. max. s 2,5 A a 30 V. max. STABILITA': migliore del 2% in variazione di reta del 10% o del carico de 0 al max. PROTEZIONE: elettronica a limitatore di corrente RIPPLE: 2 mV a pieno carico



PUNTI DI VENDITA

BOLOGNA CATANZARO. COSENZA FIRENZE GENOVA PALERMO **PALERMO** PIACENZA ROMA ROMA SALERNO SIRACUSA TARANTO TERNI TORING

S.A.R.R.E. s.n.c. Bacchilega G. - via Ferrarese, 118 ELETTRONICA TERESA - via XX Settembre CASA DELL'AUTORADIO - v.le Marconi, 243 FRANCO ANGOTTI - via Alberto Serra, 19 S. GANZAROLI & FIGLI - via Giovanni Lanza, 45 b ROSSI OSVALDO - via Gramsci, 149 r TELEAUDIO FAULISI - via N. Garzilli, 19 TELEAUDIO FAULISI - via G. Galilei, 34 E.R.C. - v.le Sant'Ambrogio, 35 BISCOSSI - via della Giuliana, 107 RADIO ARGENTINA - via Torre Argentina, 47 IPPOLITO FRANCESCO - piazza Amendola, 9 MOSCUSSA FRANCESCO - Corso Umberto I. 46 PACARO - via Pupino, 19 TELERADIO CENTRALE - via S. Antonio, 46 C.A.R.T.E.R. - via Savonarola, 6 RACCA GIANNI - Corso Adda, 7

OFFERTA ESTATE SCORTE LIMITATE

CALCOLATRICE SCIENTIFICA BROTHER

Completa di radice quadrata, circuito π, percentuale, costante automatica.
Quattro operazioni con DISPLAY da 8 numeri di colore verde.
Garanzia mesi 3

. 32.500



CALCOLATRICE TABULEX

Quattro operazioni con costante DISPLAY da 6 numeri rossi. Tascabile.

L. 21.500



CAR STEREO 8 TEMPEST

Potenza 4 + 4 W

L. 25.000



BINOCOLI PRISMATICI CON CUSTODIA GIAPPONESI

12x50 20x50 L. 26.000 L. 30.000



MODELLO LEVICO

Dimensioni: 177x50x115

Riproduttore amplificato di musicassette
Potenza di uscita 7W per altoparlante
7 semiconduttori al silicio + 2 circuiti integrati
Dispositivo di protezione antirottura del nastro, controllo
elettronico velocità, stop automatico a fine nastro
Avvolgimento rapido del nastro
Presa per due altoparlanti
Alimentazione 12 Vcc negativo a massa

L. 28.900

LANTERNA FLUORESCENTE

Per campeggio alimentazione 8 batterie torcia, tubo da 6W



L. 1.1.000

CUFFIA STEREO REGOLABILE

Risposta frequenza 50-18.000 Hz Hp 5000



00 L. 8.900

ALTOPARLANTI STEREO

8 + 8 W da auto



la coppia L. 5.000

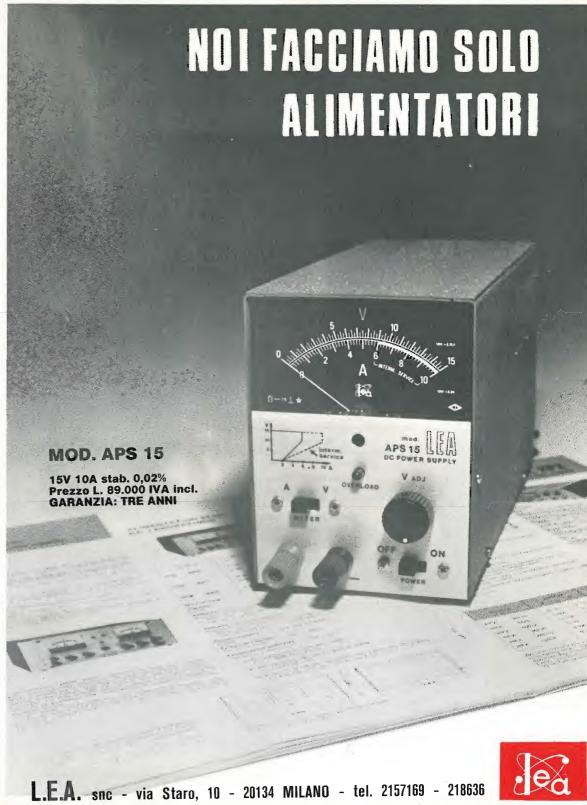
ANTENNA ELETTRICA con relè da auto



L. 15.000

International s.n.c.

via Valli, 16-42011 BAGNOLO IN PIANO (RE)-tel. 0522-61397



dal 4 all'8 Settembre

ti aspetta High Fidelity per presentarti



ricetrasmissione

apparecchiature ed equipaggiamenti per CB, OM e altri sistemi

teleradiodiffusione

attrezzature per la produzione e la diffusione di programmi televisivi

audio professionale

impianti per la sonorizzazione e gli studi di registrazione

la mostra che aspettavi

AUDIO VIDEO ti offre il panorama aggiornato delle apparecchiature per la produzione, la registrazione, la trasmissione e la ricezione dei suoni e delle immagini; dal "baracchino" allo studio televisivo, dalla videocassetta all'impianto "suoni e luci" per discoteca, dall'antenna alla sala d'incisione.

Se ti interessano gli sviluppi della comunicazione televisiva, se ti occupi dei problemi connessi ai moderni mezzi di informazione, se ti appassiona il radiantismo o la tecnologia elettronica in generale, se operi tecnicamente o commercialmente o professionalmente nel campo dell'audio o del video, non puo più manorara a quiesto appuntamente.

non puoi mancare a questo appuntamento. Nei cinque giorni di mostra puoi anche esaminare in "High Fidelity" la produzione mondiale delle più nuove apparecchiature Hi-Fi (230 marche di 18 paesi) e nel "Saione Internazionale della Musica" la più vasta offerta nel settore dello strumento musicale e dell'amplificazione (280 marche di 23 Paesi).

Tutti I giorni dalle 9,30 alle 19. Lunedi 8 settembre chiusura alle 15.

Segreteria Generale 20124 Milano - Via Vitruvio 38 - Tel. 20.21.13-20.46.169

EL.RE ELETTRONICA REGGIANA VIA S. PELLICO, 2 - TEL. (0522) 82.46.50 42016 GUASTALLA (R.E.)

PROMOZIONALE RICETRASMETTITORI

SOMMERKAMP 624 TS

SOMMERKAMP

SOMMERKAMP TS 5030 P

SOMMERKAMP TS 1608

SOMMERKAMP FT 277 B

SOMMERKAMP FTDX 505

SOMMERKAMP FT 501

SOMMERKAMP YO 100

SOMMERKAMP YC 355 D

SOMMERKAMP FR 101

SOMMERKAMP FL 101

SOMMERKAMP FL 2277

A RICHIESTA DEPLIANTS E PREZZI

CENTRO ELETTRONICO BISCOSSI

VIA DELLA GIULIANA, 107 - 00195 ROMA - TELEFONO (06) 31.94.93

OFFERTE DI MATERIALE (I.V.A. esclusa)

Kit per circuiti stampati completo di 4 acido, inchiostro e penna Inchiostro per circuito stampato 1/2 It Bombola spray pulisci contatti Dissipatori per TO3 doppi 10 x 10 Dissipatori per TO3 doppi 10 x 10 Dissipatori per TO3 Cordoni alimentazione compl. Trasformatori da 0.6 A Trasformatori da 1 A Trasformatori da 3 A Trasformatori da 4 A Potenziometri con interruttore Potenziometri doppi con interruttore Potenziometri doppi con interruttore Potenziometri doppi con interruttore Potenziometri ac ursore Cavo coassiale RG8 Cavo coassiale RG8 Riduttori per cavo RG58 Spina tipo PL259 Ouarzi per CB Alimentatori stabilizzati da 2 A 12 V Riduttori auto Riduttori auto Riduttori auto stabilizzati	basette. L. 2.500 L. 500 L. 600 L. 900 L. 550 L. 1.100 L. 100 L. 100 L. 1, 100 L. 250 L. 300 L. 250 L. 300 L. 800 L. 250 L. 300 L. 1, 100 L. 100 L. 1, 100	Caricabatterie da 4 A 220 V 6/12 V u. Voltmetri da pannello 4 x 4 Amperometri da pannello 4 x 4 Busta con 10 spine punto linea Busta con 10 prese punto linea Lusta con 10 jack ⊘ 3.5 mm. Busta con 10 spine 3 o 5 contatti Busta con 10 prese 3 o 5 contatti Busta con 10 zoccoli per integrati 1416 Busta con 10 deviatori a slitta Manopole con indice Manopole senza indice Portabatterie per 4 stilo Banane colori vari Boccole da pannello Fusibili 5 x 20 Commutatori rotanti più vie e posiz. Impedenze T. Geloso 555/556/557 Impedenze VK200 Compensatori ceramici [Justa minuteria assortita Cassetti componibili 12 x 12 x 4 Cassetti componibili 16 x 7 x 20 Busta con 10 diodi 1 A 400 V 10 m cavo schermato	L. 11,500 L. 3,800 L. 4,000 L. 1,000 L. 1,000 L. 1,500 L. 1,500 L. 2,000 L. 2,000 L. 2,000 L. 2,000 L. 200 L. 200 L. 200 L. 40 L. 550 L. 550 L. 550 L. 550 L. 300 L. 1,000
--	---	---	--

ATTENZIONE: per tutto il materiale non contemplato nella presente pagina, rimane valido il listino della Ditta A.C.E.I. di Milano.

OFFERTE SPECIALI

N. 1 L. 2.500	N. 2 L. 2.200	N. 3 L. 2.200	N. 4 L. 3.200	N. 5 L. 2.800	N. 6 L. 2.500
1 AD161 1 AD162 1 AY102 1 SN7404 2 BY127 o sim	1 AD143 1 AF109 1 BC148 1 SN7490 1 LED rosso	1 AC187K 1 AC188K 1 BC113 1 TAA611 1 BF245	1 2N3055 1 AF106 1 BC147 1 E30 C1000 1 TBA810	1 AU106 1 BC149 1 SN7410 1 B40 C2200 3 OA95	1 BD137 1 BD138 3 1N4007 1 LED rosso 3 Zener 1 W
N. 7 L. 4.000	N. 8 L. 2.400	N. 9 L. 2.300	N. 10 L. 2.300	N. 11 L. 2.500	N. 12 L. 3.700
1 SN7490 1 BC301 1 AF115 1 TAA611 3 Zener 1/2 W 1 AC141 1 AC142 1 2N3055	1 AD149 1 EC107 1 BC108 1 BC115 2 BC113 1 2N1613 1 2N3819 1 SN7402	1 AC180K 1 AC181K 1 BC107 1 BC109 1 µA709 1 B40 C2200 1 AC127 1 AC128	1 AC127 1 AC128 3 1N4007 1 SN7400 1 B40 C2200 1 BF222 1 BF235 1 BSX26	1 2N1711 1 BD137 1 BD138 1 LED rosso 1 1N914 2 Ze 1er 1 W 2 2N4007 1 BC238	1 µA723 1 CC147 3 Zener 1 W 1 B40 C1000 1 BF235 1 2N1711 1 2N3055 1 BC301
N. 14 L. 8.000	N. 15 L. 7.000	N. 16 L. 7.000	N. 18 L. 1.500	N. 19 L. 8.500	N. 20 L. 7.400
1 PL504 : 1 PL36 : 1 PC88 : 1 PC88 : 1 PCL82 : 1 PCL805 : 1 DY87 : 1 ECF82 : 1 PCL84	1 PL504 1 PFL200 1 PFL200 1 PFL82 1 6T8 1 PABC80 1 ECH81 1 12AU6 1 DY87 1 PCL805	1 AU106 1 AU110 1 TV18 5 1N4007 5 Zener 1 AC187K 1 AC188K 1 AF109 1 AF239	1 BC107 1 BC147 1 BC154 1 BC237 1 BC238 1 BC208 1 BC270 1 BF196 1 BF222	1 FND70 1 9368 1 SN7490 1 SN7400 1 µA741 1 µA723 1 2N3819 1 2N2646 1 LED rosso	1 AU106 1 ED142 1 BD137 1 AU110 1 PCL82 1 ECF82 1 PCL85 1 DY87 1 Cond. 100/350

ATTENZIONE: La vendita viene effettuata nelle ore di negozio in via Della Giuliana 107 e in via Ostiense 166 di Roma, anche per corrispondenza, alle stesse condizioni della Ditta A.C.E.I.

1260 ______ cq · 9/75 __

S 9 + R 5? Qui c'è sotto qualcosa! CHIARO E' UN ZETAGI

NUOVO LINEARE a valvole mod. BV130



CARATTERISTICHE:

Alimentazione: 220V 50 Hz Potenza uscita: 80 W AM-150SSB

Potenza ingresso: 1-5 W USA DUE VALVOLE Frequenza: 26 ÷ 30 MHz L. 93.500 IVA inclusa



NUOVO LINEARE B50

CB da mobile AM-SSB Input: $0.5 \div 4$ W Output: $25 \div 30$ W **L. 45.000**

IVA inclusa

AMPLIFICATORI LINEARI

MOD.	F. MHz	AL. Volt	Ass. Amp.	Input Watt	Qutput Watt	Modulaz. Tipo	Prezzo
B 12-144 Transistor	140-170	12-15	1,5-2	0,5-1	10-12	AM-FM SSB	42.500
B 40-144 Transistor	140-170	12-15	5-6	8-10	35-45	AM-FM SSB	79.000
B 50 Transistor	25-30	12-15	3-4	1-4	25-30	AM-SSB	45.000
B 100 Transistor	25-30	12-15	6-7	1-4	40-60	AM-SSB	93.500
BV 130 a Valvole	25-30	220	-	1-6	79-100	AM-SSB	93.500

Spedizioni ovunque in contrassegno. Per pagamento anticipato s. sp. a nostro carico.

Consultateci chiedendo il nostro catalogo generale inviando L. 200 in francobolli.

L. 93.500 IVA inclusa

LINEARE MOBILE B 100

60 W AM - 100 SSB Comando alta e bassa potenza Frequenza: 26 ÷ 30 MHz



La **ZETAGI** ricorda anche la sua vasta gamma di alimentatori stabilizzati che possono soddisfare qualsiasi esigenza.



ZETAGI

via E. Fermi, 8 - Tel. (039) 66.66.79 20059 VIMERCATE (MI)

P.G. PLECTRONICS PRASSINE. . 46100 MANTOVA

TAVOLO DA LAVORO COMPLETO DI PIANO LUMINOSO PER HOBBISTI RADIOAMATORI TECNICI RIPARATORI E SCUOLE



CARATTERISTICHE:

- * ALIMENTATORE STABILIZZATO REGOLABILE DA 3V. A 15V. CON PROTEZIONE CONTRO IL CORTOCIRCUITO CARICO MAX 2,5 A STABILITA' 0,1% RIPPLE 0,01 V. VOLTMETRO ED AMPEROMETRO INCORPORATI
- * GENERATORE DI B.F. CON USCITA A 200 400 800 1600 HZ E ATTENUATORE REGOLABILE DA 0 A 5 V.
- * ALTOPARLANTE INCORPORATO 5 OHM 3 W.
- * PIANO LUMINOSO DA 15 X 20 Cm. PER OSSERVARE I CIRCUITI STAMPATI
- * INTERRUTORE GENERALE SOTTO FUSIBILE CON LAMPADA SPIA
- * PRESE DI SERVIZIO: N'2 DA 6A. 220 V. + 1 PER IL SALDATORE CON COMANDO
 PER RIDURRE DEL 50% LA CORRENTE DI RISCALDAMENTO (ESCLUDIBILE)
- PREZZO L. 47.000 più IVA

PG ELECTRONICS Pzza FRASSINE 11 MANTOVA t. 370447

ca - 9/75

elect mark com

electronic marketing company s.p.a.

41100 Modena, via Medaglie d'oro, nº 7-9 telefono (059) 219125-219001-telex 51305

i "4,, nella nuova versione

SIMBA SSB

BENGAL SSB









CHEETAH SSB

PANTHER SSB



5W AM 5W SSB 220V.50Hz

00195 ROMA - via Dardanelli, 46 - tel. (06) 319448 ■ 35100 PADOVA - via Eulero, 62/a - tel. (049) 623355

"consultate le pagine gialle per i nostri punti di vendita"

- 1263



Con l'acquisto del suo apparecchio, proprietario di un transcevitore **ICOM** ha già superato tutti i criteri. **ICOM** è il concetto di una soluzion di transcevitore che, grazie alla combinazione di tecnica moderna e elementi di costruzione offre il massimo del possibile.

Per il proprietario risulta da questo coretto un optimum.

La gioia nel possesso



Vendita esclusiva in Europa:

Corso Italia 14 CH 6911 Campione

Tel.: 091 (Lugano) / 68 95 55 Telex: CH 73 639 ELCA

Nuovo Com-phone 23



Tel. (02) 7386051

VIDEON

GENOVA - via Armenia, 15 tel. (010) 363607 - 318011

Radiotelefoni - Apparecchiature per Radioamatori - HI-FI - Radio - TV -Registratori - Elettrodomestici



M.M.P ELECTRONICS

Radiotelefoni - Apparecchiature per Radioamatori - HI-FI - Radio - TV -Registratori - Componenti elettronici



Distributore

ROMA - Corso d'Italia, 34/B - C tel. (06) 857941/2

Radiotelefoni - Apparecchiature per Radioamatori - HI-FI - Radio - TV -Registratori - Componenti elettronici

MAINARDI

VENEZIA - Campo dei Frati, 3014 tel. (041) 222338

Radiotelefoni - Apparecchiature per Radioamatori - HI-FI - Radio - TV -Registratori - Componenti elettronici

RADIOTUT

TRIESTE - Galleria Fenice 8/10 tel. (040) 69455

Radiotelefoni - Apparecchiature per Radioamatori - HI-FI - Radio - TV -Registratori - Componenti elettronici

MEG

di Guido Ceccolini

PESARO - Viale Trento, 172 Tel. (0721) 32912

Radiotelefoni - HI-FI - TV a circuito chiuso Laboratorio assistenza

RA. TV. EL. Elettronica

TARANTO - via Dante, 241 - tel. (099) 821551

Forniture elettroniche - Civili e Industriali -Ricambi Elettrodomestici - Registratori - HI-FI - Radio - TV -

ALLEGRO

TORINO - C.so Re Umberto, 31 tel. (011) 510442

Radiotelefoni - Apparecchiature per Radioamatori - HI-FI - Componenti elettronici

BERNASCONI & C.

NAPOLI - via G. Ferraris, 66/C tel. (081) 335281

Radiotelefoni - Apparecchiature per Radioamatori - HI-FI - Radio - TV -Registratori - Materiale elettrico Componenti elettronici



BOLZANO - v.le Drusa, 313 zona Artigianale tel. (0471) 37400 - 37406

Radiotelefoni - Apparecchiature per Radioamatori - HI-FI - Radio - TV -Registratori - Componenti elettronici

Dissipatori Termalloy Inc.

Vasto assortimento dissipatori, zoccoli per circuiti integrati, transistori.

Chiedeteci cataloghi.

Orologio digitale in kit

completo di scatola, trasformatore circuito stampato e tutto l'occorrente

al prezzo di L. 40.000



SONDE LOGICHE A CODICE-COLORE PER PROVA CIRCUITI INTEGRATI

Originali sonde logiche a puntale per prova circuiti intégrati sono state realizzate dalla casa americana Kurz-Kasch di Day-

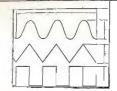
Tali apparecchi miniatura sono in grado di controllare accuratamente e rapidamente i livelli logici di qualsiasi sistema a circuiti integrati (DTL, RTL, TTL, CMOS, etc.), grazie ad una serie di combinazioni in codice colore di « giusto », « zero » ed

« infinito ». Un'impedenza d'ingresso superiore a 150 Kohm al livello logico « I » previene l'eccessivo caricd del circuito in esame. L'alimentazione è ricavata dalla stessa apparecchiatura sotto controllo. Fra i vari modelli di cui si compone tale interessante famiglia di elementi di prova di particolare rilievo il modello LP 580, provvisto di generatore ad onda quadra per circuiti digitali con segnali ad onda simmetrica ripetitivi (tempo di salita e di caduta inferiori a 25 nanosecondi, frequenza di ripetizione fino a 1 MHz) o a singolo impulso.

Campi di principale impiego:

- servizio di assistenza:
- controllo produzione:
- controllo qualità:
- laboratori progettazione/sviluppo.





Generatore di Funzioni 8038

da 0.001 Hz ad oltre 1 MHz triangolare. (sul piedino 3) dist. C.O 1 % quadra (sul piedino 9) Duty cycle 2 % ÷ 98% sinusoidale (sul piedino 2) dist. 1 % Freq. sweep, controllato in tensione (sul piedino 9) 1:1000

Componenti esterni necessari: Vmin. 10 V + Vmax. 30 V.

4 resistenze ed un condensatore

ca - 9/75

	G	Ref.	N	. OD	ID	1	A
	0	217 1002	50	1,57	0.51		
•	0 0	217 1003	50	1,91	0.51		
OD O	•	217 1008	50	2,54	0,51		ĺ
10	•	217 1018	38	3,17	0.51		
	9	217 2028	38	3,96	0.51		1
		217 2039	25 25	5,08 6,35	0,51		
	•	217 2000	23	0.33	(,5)		
00000	•••	217 1017	19	2,54	0.38	1 05	5,0
A 1014							
0000	•••	1					
A_ 10	8,8	217 2042	12	1.98	0,38	0,94	7,6
000							
00 10 10 10 10 10 10 10 10 10 10 10 10 1		217 2050	12	1,78	0.38	1.02	88
2.54 mm, 0.38 mm					-+		
17 mm 10 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0	0 0	217 8133	Lunghez	ža della st	riscia: 192 i	mm.	
ID 0.38 mm						_	_
1.52 mm 1.57 mm		217 7112	Quantitá	dei conne	ttori per sti	riscia 48	1
36 mm			Gian	andezza re	-1-		٦
3.17 mm - 125 m					lementi per	striscia	
							i.
Nastri: lunghezza de	i rotoli 20	om.					
Ref.	, lai ghezza (mm.)				Ref		hezza nm.)
218 7002	0,51	_	- Annual Control		218 700		1,57
218 7004	0,79				218 800		2,03
218 7005	1,02	100	-	-	218 801		2.54

- via Varesina 205 - 20156 MILANO - 🕸 02-3086931

L. 3.300

L. 9.000

SN7400



Cassette per esperimenti e montaggi elettronici:

- 1 17 x 8 x 14 L. 5.000
- 2 20 x 10 x 20 L. 6.500
- 3 25 x 11 x 20 L. 7.500

TIPO

1 A 100 V

1,5 A 100 V

1,5 A 200 V

2,2 A 200 V 3,3 A 400 V

8 A 100 V

8 A 200 V

8 A 300 V

8 A 400 V

8 A 600 V

10 A 400 V

10 A 800 V

25 A 400 V

25 A 600 V

35 A 600 V

50 A 500 V

90 A 600 V 120 A 600 V

240 A 1000 V

340 A 400 V

340 A 600 V

TIPO

TIPO

da 1 W da 4 W

da 10 W

TIPO 1 A 400 V

da 400 V

da 500 V

da 400 mW

4.5 A 400 V 6.5 A 400 V

6 A 600 V 10 A 400 V

10 A 500 V 10 A 600 V

15 A 400 V

15 A 600 V

25 A 400 V 25 A 600 V 40 A 400 V

40 A 600 V

100 A 600 V

100 A 800 V

100 A 1000 V

DIAC

ZENER

TRIAC

6,5 A 400 V

6,5 A 600 V

	13/19
LIRE	

950 1.050

1.200

1.400

1.500

1,600

1.700

1,900

2.500

4.800

6.300

7.000

29,000 46.000

64.000

54.000

65,000

LIRE

400

500

LIRE

220 300 600

1.100

LIRE

1.500 1.500 1.800

1.600

2,200

3.190

3.600 14.000 15.500 34.000

39,000

Indicatore di livello per apparecchi stereofonici

L. 15.000

L. 3.500

L. 3.000

allegate per l'uso

Ventilatore tangenziale 220 V 20 x 12 x 9 doppio

L. 5.000 45 x 9 x 11 25 x 8 L. 10.000



Volmetri, Amperometri, Microamperometri, Milliamperometri della ditta MEGA L. 6.500

Penne per la preparazione dei circuiti stampati

KIT per la preparazione di circuiti stampati col

(1 flacone di developar + istruzioni per l'uso)

KIT per la preparazione dei circuiti stampati com-

1 inchiostro protettivo autosaldante con conta-

portapenne in plastica per detto istruzioni

metodo della fotoincisione

4 piastre laminato fenolico

500 cc acido concentrato

1 pennino da nomiografo

(1 flacone fotoresit)

prensivo di:

qocce

OFFERTE

RESISTENZE - TRIMMER - CONDENSATORI

500 Busta 100 resistenze miste 600 Busta 10 trimmer misti Busta 50 condensatori elettrolitici Busta 100 condensatori elettrolitici 2,500 Busta 100 condensatori pF L. 1.500 Busta 5 condensatori elettrolitici a vitone baionetta 2 o 3 capacità L. 1.200

Busta 30 potenziometri doppi e semplici e con interruttore L. 2.200

OCCASIONISSIMA!

Confezione manopole piccole

Busta contenente 25 resistenze ad alto wattaggio da 2 - 20 W Transistor recuperati buoni, controllati Confezione da 100 (cento) transistor L. 1.000 Ventilatori centrifughi con diametro mm 55 utilissimi per raffreddare apparecchiature elettro-L. 6.000 Cloruro ferrico dose da un litro 250 Confezione manopole grandi 10 pz. L. 1.000

10 pz. L.

CIRCUITI INTEGRATI

320 | SN74H40

0117-700	020	011171170	000
SN7401	500	SN74H50	600
SN7402	320	SN74H51	600
SN7403	500	SN74H106	600
SN7404	500	SN75108	1.200
SN7405	500	SN75451	1.200
SN7406	800	SN75154	1.200
SN7409	500	SN75453	1,200
SN7410	320	SN75110	1.200
SN7413	800	SN75361	1.200
SN7420	320	T101	600
SN7430	320	T102	500
SN7440	500	T112	400
SN7441	1.100	T115	300
SN7442	1.450	T118	500
SN7447	1.700	T150	1.200
SN7448	1.700	T163	2.500
SN7450	500	920	450
SN7451	450	945	450
SN7470	650	948	450
SN7472	500	9099 o 158	
SN7473	1.100	931	450
SN7474	1.000	942	450
SN7475	1.100	944	450
SN7476	1.000	945	450
SN7486	2.000	9001	1.000
SN7490	1.000	9002	530
SN7492	1.100	9005	530
SN7493	1.200	9004	530
SN7494	1.200	9007	530
SN7496	2.000	9014	810
SN74103	800	4102	3.000
SN74105	900	9300	2.350
SN74121	800	9306	3.000
SN74123	1.350	9308	3.500
SN74154	4.000	9309	1.800
SN74191	2.500	9311	3.650
SN74192	2.500	9312	1.780
SN74193	2.500	9368	3.000
SN74194	3.200	9601	1.600
SN74198	3.200	9602	2.200
SN74166	2.300	L115	1.200
SN74167	2.300	L709	700
SN74174	4.000	L710	1,000
SN74194	3.200	L711	1.200
SN74H00	600	L723	1.000
SN74H01	600	L747	2.000
SN74H04	600	L748	800
SN74H05	600	LM311	2.00
SN74H06	600	NE536	4.00
SN74H10	600	NE555	1,600
SN74H20	600	P1103	2.000
SN74H30	600		

FLY110 rosso FLY310 verde 700 FLY450 giallo

LM3900 L. 1.400 L. 2.800 Zn414

VASTO ASSORTIMENTO di: transistor, circuiti MOS, condensatori, resistenze, valvole, manopole, potenziometri, trimmer, potenziometri, multigiri, trimmer potenziometrici, trasformatori.





A GIANNI VECCHIETTI

via L. Battistelli, 6/C - 40122 BOLOGNA - tel. 55.07.61.

CONCESSIONARI, ANCONA. DE DO ELECTRONIC VIA GIOTIGNO BIUNO N. 45 D BARI - BENTIVOGLIO FILIPPO - VIA CIPUTA N. 60 D CATAMA R. REXIDANTANDO BIUNDA PER R. 50 D FIRENZE - PAOJETTI FERRERO - VIA II PIRAD N. 407 C. 40 D GENOVA - ELI - VIA A. Odero N. 50 D GENOVA DE BENTIFO PRIBERTE - PAOJETTI FERRERO - VIA II PIRAD N. 40 D FIRENZE - PAOJETTI FERRERO - VIA II PIRAD N. 40 D FIRENZE - PAOJETTI FERRERO - VIA II PIRAD N. 40 D FIRENZE - PAOJETTI FERRERO - VIA II PIRAD N. 40 D FIRENZE - PAOJETTI FIRENZE - VIA II PADOVA - BALLARINI GIULIO - VIA Jappelli N. 9 D FESCARA - DE-DO ELECTRONIC - VIA NICOLE FADIO TIBETE - O DE CASHE BON. 9.7 D TORINO - ALEGRO FRANCESO - COSO RE UN CONTROL - VIA II PIRAD N. 40 D FIRENZE - O DE CASHE BON. 9.7 D TORINO - ALEGRO FRANCESO - COSO RE FIRAI N. 30.14 D TARANTO - RATVEL - VIA Dante N. 24.1/24.3 D TORINO TARANTO - RATVEL - VIA DANTO - CAMPOD N. 50 CONTINA (BL.) - MANS EQUIPMENTS - VIA C. BUSINESS - CONTROL - VIA TIVESTE

RICHIEDETE SUBITO GRATIS I DEPLIANTS DEL NOSTRO MATERIALE ELETTRONICO



ODIAC

TANTI AMICI IN PIÙ NELL'ETERE



Esclusiva per l'Italia: MELCHIONI ELETTRONICA - Divisione RADIOTELEFONI - Via Colletta, 39 - 20135 Milano

___ cq · 9/75 _

1271

RADIOCOMANDI



Tipo TCC-1 monocanale a 900 combinazioni di codice Tipo TCC-2 bicanale a 900 combinazioni di codice

Tipo TCC-3 tricanale a 900 combinazioni di codice





TRASMETTITORE controllato a quarzo - banda: 27÷30 MHz - Radiatore: a ferrite - portata: 50÷100 metri . Dimensioni: 58 x 105 x 27.

RICEVITORE supereterodina controllato a quarzo. Ingresso: a FET con protezione a diodi, elevato grado di affidamento, grandissima immunità contro disturbi di natura elettromagnetica e/o radio. Portata contatti relè: 2 A 220 Vc.a.

Il TCC può essere impiegato per applicazioni industriali e professionali dove sìa richiesto un elevato grado di sicurezza di esecuzione dei comandi; es.: comando di relè, motori elettrici, avvisatori otticoacustici, macchine operatrici, serrande, cancelli, ecc. o per la teletrasmissione di segnali, controlli con-

Questo telecomando trova anche pratica applicazione come chiave elettronica in quanto le sue 900 combinazioni di codice lo cautelano largamente contro esecuzioni indesiderate.

Di questa serie viene prodotto anche un tipo per impieghi civili a 35 combinazioni di codice, tipo

TCR-1 monocanale TCR-2 bicanale TCR-3 tricanale

Altre versioni:

TCV-1 TCV-2 TCV-3 per portate fino a 50 ÷ 80 Km, banda VHF e UHF.

- Completo di codificatore e decodificatore per la trasmissione-ricezione di 1, 2 o 3 comandi.
- Elevatissima immunità contro i disturbi
- 600 combinazioni di codice

Unità di codifica e decodifica:

Tipo TC-RT-1 monocanale a 600 combinazioni di codice Tipo TC-RT-2 bicanale a 600 combinazioni di codice Tipo TC-RT-3 tricanale a 600 combinazioni di codice

Queste unità vanno usate in unione ad apparati ricetrasmittenti, di qualsiasi frequenza, per la trasmissione-ricezione di comandi e/o segnali.

Le caratteristiche di potenza, portata, stabilità, ecc. dipendono dal ricetrasmettitore usato.

- Alimentazione 11 15 Vcc
- Il codificatore va collegato all'ingresso del trasmettitore (micro).
- Il decodificatore va collegato all'uscita del ricevitore (dopo il rivelatore e prima dell'eventuale
- grandissima immunità contro i disturbi di natura elettromagnetica e radio.
- banda trasmessa 30÷2400 Hz.

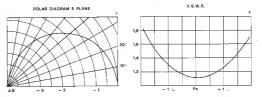
A vostra disposizione per informazioni, documentazione, versioni particolari, quotazioni ecc.

AUTELETT

AUTOMAZIONE ELETTRONICA

31042 FAGARE' - TREVISO VICOLO POSTUMIA, 3 - 2 (0422) 70068 C.C.I.A.A. TREVISO 105887

NUOVI MODELLI AD ALTA EFFICENZA ED AFFIDABILITÀ



base

CARATTERISTICHE MECCANICHE ED ELETTRICHE

Irradiante

Trecciola di rame argentata incorporata nello stilo in fibra di vetro. Molla di smorzamento oscillazioni in acciaio inox. Snodo continuo con corsa di 180°. Maniglia per bloccaggio snodo, in acciaio inox. Bobina di carico ad alto Q, inserita alla base. Lunghezza totale circa mm. 1400.

In Nylon e ottone cromato, contatti argentati in bronzo fosforoso.

Tipo BNC (U.S. MIL UG 290 A/U) 50 Ohm. In dotazione m. 4 cavo RG 58 A/U completo di connettore BNC (U.S. MIL UG 88 A/U).

Frequenza 27 MHz.

Foro di fissaggio Ø mm. 24 - Spessore bloccabile mm. 0÷5. Larghezza di banda ±1% dal centrobanda - VSWR ≤ 1,50:1,00. Potenza 50 W.



top loaded

CARATTERISTICHE MECCANICHE ED ELETTRICHE

Stilo Anticorodal \varnothing 7 mm. Stub di accordo in acciaio inox, cone-lock. Bobina di carico, ad alto Q, avvolta su fibra di vetro. Tutto il complesso radiante è rivestito da una guaina nera, a basso TAN δ. Molla smorzamento oscillazioni in acciaio inox. Snodo a sfera cromato, con posizionamento a tacche ogni 15°

In dotazione chiave per bloccaggio snodo. Lunghezza totale circa mm. 1600.

In anticorodal e Nylon, contatti argentati in bronzo fosforoso.

Connettore

Tipo UHF (U.S. MIL. SO 239) 50 Ohm.

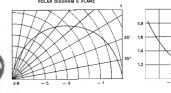
In dotazione m. 4 cavo RG 58 A/U completo di connettore UHF (U.S. MIL. PL 259). Foro di fissaggio Ø mm. 16 - Spessore bloccabile mm. 0÷8.

Frequenza 27 MHz.

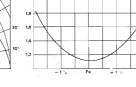
Larghezza di Banda ±10/0 dal centro banda. VSWR ≤ 1,50:1,00.

Potenza 50 W.





- 1



MIGLIORI RIVENDITORI

PRESSO

CO	NNETT. COAX NUOVI - TEFLON
1	PL259 Amphenol L. 600
2	SO239 L. 600
4	PL258 doppia fem. L. 1000
13	UG88/U BNC maschio vol.
	L. 700
24	UG1094/U ENC fem. pan.
	L. 600
23	UG290/U BNC fem. pan. con
	flangia L. 900
18	B2800 BNC ANGOLO L. 3000
16	BNC doppia fem. volante
	L. 1500
25	UG21B/U N maschio vol.
	L. 1800
36	UG584/U N fem. pan. L. 1800
44	UG421/U UHF maschio per
	Collins 390 URR L. 2000
-	

	POTENZIOMETRI	
56 57	30 Ω lineare a filo $$ L. 1 M Ω + inter. $$ L. 200 Ω 2 W a filo Claros $$ L.	600 400 tat 600
48	2,5 k Ω a filo Clarostat L. 3 k Ω a filo L.	600 600
52 53 58	$\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	300 800 800

	PONTI RADDRIZZATO	JRI	
170	400 V 1,2 A TO5 IR BSB05 50 V 2,5 A	Ĺ.	650
175	IR BSB1 100 V 2.5 A	L.	700 900
179	IR BSB4 400 V 2.5 A	L.	1200
180	IR 26MB3 30 V 20 A	L.	
169	IR 26MB10 100 V 20 A	L.	2500

	RELAIS
155	ISKRA 2 sc 10 A 12 Vdc L. 1500
158	FINDER 2 sc 10 A 12 Vdc L. 1500
159 20 6	KACO 1sc 12 Vdc L. 1009 KLAYSTRON 2K41 Sperry 2660-3310 MHz. Con manopola e foglio caratteristiche
224	L. 10000 TUBO CRT Ø 5 pollici. 5
355	cannoni elettronici - Lunga persistenza - Fosforo P7 Nilovi imballati L. 50000 PROLUNGHE cavo coax RG5 AMPHENOL 50 Q L. 220. cm. Complete di 2 PL259 L. 1500

(COMPENSATORI CERA	місі	
78	10-60 pF botticella	L.	200
79		L.	200
82		L.	200
101	4-20 pF botticella	L.	200
90	7-150 pF aria semifis.	L.	800
115	18 pF aria semifisso	L.	400

СО	NDENS. VARIABILI CERAMICI
85	3x200 pF 3500 VI arg. L. 6500
83	10 pF min. Johnson L. 700
87	3 x 90 pF 3000 Vi L. 3000
88	300 pF 3500 VI ottimi L. 4500
89	3 x 30 pF demoltipl. L. 1500
92	50 pF 3500 VI Hammarlund
	L. 2500
100	150 pF 600 VI L. 800
111	10 pF Hammarlund L. 1990
103	100 pF Hammarlund 3500 VI
	L. 3500
113	10-150 pF 3500 VI Hammarlund
	L. 3500
122	20 - 20pF argentato L. 1000

RICETRANS SCR522 (BC624+BC625) Nuovi in imballo originale com-pleti di tutte le valvole, schemi ecc. Freq. di lavoro 100-156 MHz

	FILO ARGENTATO
5	Ø 1 mm conf. m 10 L. 1000
6	Ø 1,5 mm conf. m 6 L. 1200
7 1	Ø 2 mm conf m 6 L. 2000
3	Ø 3 mm conf. m 8 L. 3500
5	BOBINA supporto ceramico
ų	Ø 51 x 127 mm. Filo rame
	argentato Ø 1,5 mm. Per ac-
- 1	cordi antenna 10-20-40-80 m.
- 1	Compensata termicamente al-
1	l'interno, Ottima L. 2500

RE	LAIS PER COMMUTAZ. UHF
151	CERAMICO ALLIED CONTROL 2 sc 10 A+AUX 12 Vdc
	L. 2500
163	COASSIALE MAGNECRAFT 12 Vdc imp. tip 50 Ω miniat.
164	ultracompatto L. 5000 CERAMICO 12-24 Vdc 2 bobi-
	ne 2 sc 10 A+5 contattl in apertura registrabili L. 6000

	DIODI IR
193	1N4003 200 Vpiv 1 A
191	1N4004 400 Vpiv 1 A
190	1N4005 600 Vpiv 1 A
192	L. 120 1N4006 890 Vpiv 1 A
189	L. 130
	L. 150
211 213	30S1 250VPIV 3 A L. 450 30S10 12COVPIV 3 A L. 700
188 195	71HF5 50 V 70 A L. 2000 71HF5R come sopra - polarità
205	inversa L. 2000 TRIAC 400 VI 25 A AEG
196	L. 6000 2N3055 Motorola - 1º scleta
197	L. 800
	2N3055 Fairchild - 1 scelta L. 770
215	CA3085 RCA regolat, di tens. con Data sheet L. 2703
210	µА723-L123 - DIL L. 840

cor	ИM	UTA	T.	ROT	ANTI	CERA	ЛІСА
125 132	6	vie via	3 11	pos.	10 A	L. antia	1600 co 1600
134 135	2 4	vie vie	4 3	pos.	min	L. stagr	800
						antiar L.	1200
						antiar L.	3000
145	2	vie	4	pos.	8006	VI G	2500

	POTENZIOMETRI	DI PRECISIONE	MULTIGIRI 5	w
250	3 kΩ 3 giri L.	0,5 %	L.	2500
255	10 kΩ 3 giri L.	0,5 %	L.	2500
256	1 kΩ 3 giri L.		L.	2500
251	5 kΩ 10 giri L.	0,1 %	L.	3500
253	100 kΩ 10 giri L.		L.	3500
254	50 kΩ 10 giri L.		L.	3500
261	2 kΩ 10 giri L.	0,015 %	L.	3500
PO	TENZIOMETRI DI	PREC. MULTIGIRI	MINIATURA	2 W
	25 kΩ 10 giri L		L.	
267	2,8 kΩ 10 giri	L. 0,5 %	L. L.	3500 3500
267 269		L. 0,5 %	L.	3500
269 270	2,8 kΩ 10 giri 5 kΩ 10 giri L. 1 kΩ 10 giri L.	L. 0,5 % 0,5 %-0,2 % 0,2 %-0,5 %	L. L.	3500 3500
267 269 270 278	2,8 k Ω 10 giri 5 k Ω 10 giri L. 1 k Ω 10 giri L. 20 k Ω 10 giri L.	L. 0,5 % 0,5 %-0,2 % 0,2 %-0,5 % 0,5 %	L. L. L.	3500 3500 3500
267 269 270	2,8 kΩ 10 giri 5 kΩ 10 giri L. 1 kΩ 10 giri L.	L. 0,5 % 0,5 %-0,2 % 0,2 %-0,5 % 0,5 %	L. L. L.	3500 3500 3500 3500

269 270 278 268 273	20 kΩ 10 giri L. 0,5 % L. 3500 10 + 10 kΩ 10 giri L. 0,1 % L. 4030
1 .	O COASSIALE RG8 originale USA - Ottimo - al m L. 600
352	ANTENNA DIPOLO accordabile 420-450 MHz tipo AT413/TRC. Robusta costruzione in ottone protetto elettroliticamente, completa di connettore C maschio e femmina - Ottima L. 10000
376	TEMPORIZZATORE HAYDON 0-30 sec in 150 tempi prefissabili. Alimentazione 24-28 Vdc L. 3500
377	VENTOLE ROTRON piccole 115 V 13 W L. 8000
378 230	VENTOLE USA tipo BOXER 115 V 17 W L. 9000 TRASFORMATORE prim. 220 V - sec. 12 V 10 A
234	TRASFORMATORE prim. 220 V - n. 4 sec. separati
301 304	6 V - 5 A cad. Impregnati sottovuoto - ottimi L. 6000 MOTORINI 16-24 Vdc doppio senso di rotaz. L. 2500 MOTORINO 27 Vdc 1/100 HP 7000 Rpm L. 4000

J		OPTOELETTRONICA
	178	5 Vdc - 20 mA per seg. Punto decimale - H20 x L10 mm
	185	L. 2000 DISPLAY PANAPLEX 9 DIGITS (cifre) a scarica di gas: 160-180 Vdc completo di foglio caratteristiche, 1-L70 x H20 x P3 mm L. 7030
1	205	NIXIE ZM1000 PHILIPS L. 1800
1	185	DISPLAY A 5 CIFRE HEWELETT PACKARD 5082-7466
1	y = 1	miniatura con lente 5 mA x seg. Con foglio caratte-
1		ristiche e applicazione L. 6000
1		DICDO LASER GaAs Hetero Structure LASD10 infra-
1		rosso 4,2 W. Con foglio caratteristiche ed appli-
1		cazione L. 14903
ı	176	DIODO LED ROSSO OPCOA Ø 5 mm L. 300
ı	183	DIODO LED verde Ø 5 mm L. 400
Ł	182	DIODO LED, VERDE Ø 3 mm L. 400
-		INTEGRATI MOS-LSI
1	181	CHIP CALCOLATORE CAL-TEX CT 5005, 12 digits -

101	CHIE CALCOLATORE CALTER CT 5005, 12 digits -
	3 funzioni di memoria - Costante - punto decimale
	fisso ad 1, 2, 3, 4, 5, o 0 - uscite ed ingressi in
	multiplex per il min. dei componenti esterni - possi-
	bilità di essere trasformato in calcolatore scrivente
	- possibilità di operazione con visualizzatori a LED.
	incandescenza, fluorescenti ed a scarica di gas. Tutto
	in unico chip a 28 piedini DIL. Con foglio dati e ap-
	plicazioni. L. 10000
187	CHIP OROLOGIO CAL-TEX CT 7001 con calendario -
	Indicazione del secondi, minuti, ore, giorni e mesi.
	Comprende temporizzatori a ritardo programmabile
	per ON-OFF radio e pilotaggio sveglia. Operazioni 12-
	-24 ore ed indicazione AM-PM. In unico chip a 281
	piedini DIL. Con foglio dati e schema di applicazione
	completo. E' il più sofisticato dei MOS per orologi.
	L. 15990
	Tasti USA nuovi imballati ottimi
	1. 3500

MICROFONI PIEZOELETTRICI SHURE da tavolo

CONDIZIONI DI VENDITA - La merce è garantita come descritta. Le spedizioni sono a 1,2 PT o FFSS. Il pagamento contrassegno salvo diversi accordi con il cliente. Le spese di spedizione sono a carico del cliente, l'imballo sempre ben curato è gratis. Preghiamo non inviare importi anticipati. Non si accettano ordini di materiale inferiori a 4000 escluse le spese di porto

ELECTRONIC SURPLUS COMPONENTS

∪6050 IZZALINI DI TODI (PG) ITALY - TEL. 882127

Ricetrasmettitore portatile «Sommerkamp» Mod. TS 5632 DX

32 canali tutti quarzati Potenza d'ingresso stadio finale:

Limitatore automatico di disturbi, squelch, segnale di chiamata Presa per auricolare, microfono, microtelefono, antenna esterna e alimentatore.

12 Vc.c.

Alimentazione: 230x75x40 Dimensioni: ZR/4532-12

i migliori QSO hanno un nome

IN VENDITA PRESSO TUTTE LE SEDI







ELETTRONICA

Costruzione accessori CB-OM - Alimentatori fino a 50 V e 10 A max Progetti, realizzazione prototipi

Via Reggio Emilia, 10 Tel. 453,209 - 40139 BOLOGNA



CARATTERISTICHE TECNICHE

- Alimentazione: 12-15 Vcc 2 transistors 6 diodi
- Tempo di rilassamento

18.000

ALIMENTATORE 5 A REGOLABILE CON ALIGNARIANTE SUPPLEMENTARE TIPO 51/5

Interpretando le esigenze di CB e OM albiame realizzato questo apparato che unisce in un unico elegante probile in legno laccato e alluminio un alimentatore stabilizzate di elevate prestazioni ed affidabilità, ad un altoparlante ad alto rendimento a magnete corazzato.

CARATTERISTICHE TECNICHE

- Tensione uscita: 9 ÷ 15 V
- Corrente: 5 A
- Ripple: 30 mV
- Protezione elettronica contro i corto circuiti in uscita
- Altoparlante: 2,5 W ad alta resa 8 Ω, presa per cuffia

nuovo prezzo L. 35.000 ancora fino al 30/9 L. 28.000

Spedizioni ovunque in contrassegno.

Per pagamento anticipato spese spedizione a nostro carico.

COMMUTATORE ELETTRONICO AUTOMATICO D'ANTENNA - MOD. ACP/36

Il commutatore automatico è un dispositivo che permette 🏚 applicato ad un apparato ricetrasmittente, di utilizzare due diverse antenne: una per trasmettere l'altra per ricevere.

L'apparecchio è nato dall'esigenza, in questo periodo di super affollamento nelle gamme radiantistiche, ed if particolare CB, di ridurre l'entità dei segnali in arrivo e di «fatsi sent re » il più lontano possibile in trasmissio e in ral no o suller possibile, grazie all'antenna più piccola ne ve e i coo le cali praticamente esenti da disturbi (CPM) e dai co i datti «sblate.».

Hore, il tutto naturalmente

enti assicurano l'immediata indicazione mtenne è in funzione.

periore sono pure presenti due controlli con incioè: commutatore automatico disinserito-inserito SSB (a seconda del sistema impiegato).

ando ulteriormente il primo controllo si otterrà poi la funzione ando ulteriormente il primo controllo si otterra poi la runzione di RF-CAIN (per i segnali dell'antenna interna) già compresa nei RICETRANS di maggior costo, mentre ruotando l'altro controllo è possible regolare a piacimento il tempo di ritado di commutazione per i trasmettitori in banda laterale of gola (SSB). Tale ritardo può essere utilizzato ancho in Amper captare eventuali « Break » lontani prima che avveng de scambio da antenna esterna edilitarna.

esterna ad interna.



nei migliori negozi

ALIMENTATORI

Alimentatore 32 V 1,5 A	mod. KT 101/32
Alimentatore 42 V 1,5 A	mod. KT 101/42
Alimentatore regolabile	
5÷15 V 2 A con strumento	mod. KT 102
Alimentatore 12,6 V 2 A max.	mod. KT 103
Alimentatore da laboratorio 5 A	mod. KT 104
Caricabatteria con valvola aut.	mod. KT 105
Trasformatore per KT 101/32	mod. TRA 32
Trasformatore per KT 101/42	mod. TRA 42

BASSA FREQUENZA	
Preamplficatore con puisantiera stereo	mod. KT 201
Preamplificatore stereo regolazione tono	mod. KT 202
Amplificatore HI-FI 18 W RMS	mod. KT 203
Amplificatore 18+18 W HI-FI	mod. KT 204
Preamplificatore mono (slaider)	mod. KT 205
Preamplificat. stereo (slaider)	mod. KT 206
Amplificatore 7 W mono HI-FI	mod. KT 207
Amplificatore HI-FI 7+7 W	mod. KT 208
Miscelatore 3 ingressi	mod. KT 209
Amplificatore a circuito integrato 1,5 W	mod. KT 210
Amplificatore a circuito integrato 2,5 W	mod. KT 211
Amplificatore a circuito integrato 6 W	mod. KT 212
Amplificatore HI-FI 7+7 W completo	mod. KT 214
Indicatore Stereo	mod. KT 215
Casse acustiche 10 W 2 vie	mod. KT 216
Casse acustiche 20 W 3 vie	mod. KT 217
Filtri crossover 3 vie	mod. KT 218
Amplificatore HI-FI 18+18 W completo	mod. KT 236
Mascherina per amplificatore con indicatore st.	mod. MAS 256
Mascherina per amplificatore con potenziometri tipo slaider	mod. MAS 258
Mobile in legno per amplifica- tore HI-FI	mod. MB 288

VARI E CURIOSITA'

Luci psichedeliche 3 x 600 W	mod. KT 301
Interruttore crepuscolare	mod. KT 302
Regolat. di velocità motori c.	a. mod. KT 303
Allarme antifurto a ultrasuo	ni mod. KT 304
Inverter 12 Vcc 220 Vca 150 W	mod. KT 305
Riduttore 24 Vcc a 12 Vcc 2	A mod. KT 306
Temporizzatore	mod. KT 307
Allarme auto (automatico)	mod. KT 308
Sirena elettronica	mod. KT 309
Guardiano elettronico per aut	to mod. KT 310
Oscillofono	mod. KT 311
Ozonizzatore auto	mod. KT 312
Ozonizzatore casa	mod. KT 313
Apricancello elettronico	mod. KT 319
Frequenzimetro digitale	mod. KT 320
Orologio digitale	mod. KT 321
Allarme da auto ad ultrasuoni	mod. KT 322
Variatore di luci	mod. KT 323
Ricevitore OM in KIT	mod. KT 324
KIT ricevitore OM-OL batteri	
-corrente	mod. KT 325
KIT radiorologio	mod. KT 326
Rischiatutto elettronico	mod. KT 340
Amplificatore telefonico	mod. KT 341
ALTA EDECLICATION	
ALTA FREQUENZA	
Gamma Match	mod. KT 414
Compressore espansore del	ia mod. KT 415

ALIA FREQUENZA			
Gamma Match	mod.	KT	414
Compressore espansore della dinamica	mod.	KT	415
Rosmetro	mod.	KT	416
Wattmetro-Rosmetro 10 ÷ 100 W	mod.	KT	417
Preamplificat. d'antenna 27 MHz			
da 25 dB	mod.	KT	418
Convertitore CB 27÷1,6 MHz	mod.	KT	419
Lineare 70 W CB	mod.	KT	420
Miscelatore ricetrasmittente-autoradio	mod.	KT	421
Commutatore a 3 posizioni +			
+ carico fittizio	mod.	KT	422
Trasmettitore 27 MHz 5 W	mod.	KT	423
Ricevitore 27 MHz	mod.	KT	424

International s.n.c.

via Valli, 16-42011 BAGNOLO IN PIANO (RE)-tel. 0522-61397

IL NEGOZIO RESTERA' CHIUSO:

Sabato pom. e domenica: da maggio a settembre Domenica e lunedi: da ottobre a aprile.

DERICA ELETTRONICA 00181 ROMA - via Tuscolana, 285 B - tel. 06-727376

DEMOR LELI	HUMIUA	טא ואוטט א
TRANSISTORS:		
BC 113 L. 180 *	BF 199	L. 250 *
BC 139 L. 350 *	BF 258	L. 400 *
BC 148/b L. 200 *	BF 367	L. 250 *
BC 158/B L. 200 *	BF 374	L. 250 *
2N 333 L. 120 *	BF 394	L. 350 *
BD 159 L. 500* BD 506 L. 400*	TJ 291/b(BC 20 TJ 292/b (BC 2	
BF 198 L. 250*	10 232/D (BC 2	08) L. 200 ·
DIODI:	-	
BA 129 L. 130 *	OA 91	L. 75 *
BA 130 L. 90 +	OA 91 TRO 5 (200V-14	A) L. 150 *
SFD 115 (1N542) L. 75 *	EM513	L. 220 ×
BY 188 L. 200 *	R6083	L. 70 *
BA 157 L. 300 *	R6125	L. 70 ∗
Ponti nuovi 30V-12A	L	1.000 *
Ponti nuovi 400V-2,5A		. 1.200 *
Autodiodi nuovi 50V-25A	L	300 *
SCR 100V-1,8A		450 *
SCR 400V-5A		1.200 *
SCR 120V-70A	ũ	
LED FLW 117		
TRIMPOT 500 Ω BOURNS		400 400 *
INTEGRATO MC 1358 (CA		1.600 *
INTEGRATO TAA 550	i.	
PER ANTIFURTI:		
INTERRUTORE REED con ca	lamita L	450 *
COPPIA MAGNETE E INTERI	RUTTORE REED	400
in contenitore plastico	L	. 1.800 *
COPPIA MAGNETE E DEVIAT		
IN CONTENITORE PLASTICO	L	. 2.800 ×
INTERRUTTORE A VIBRAZIO SIRENE POTENTISSIME 12 V		. 2.800 *
MICRORELAIS 24V-4 scambi	_	
RELAIS in vuoto orig. americ	ani 12V-6 interr	. 2.000 ×
con zoccolo - 40x36xh56	L	
Microrelai SIEMENS nuovi da	montag	. 1.500 *
12	V 2 scambi	. 1.600 *
12	V 4 scambi	1 200 ×
OVEVINITE III biasiica bet i	utti gli usi mm	8 x 3,5
ai m.	alm. L	. 1.200 *
CALAMITE mm 22x15x7 CALAMITE mm 39x13x5	cad. L	
CALAMITE Ø mm 14x4	cad. L . cad. L .	
INTERRUTTORI KISSLING (IB	M) 250V-6A L.	
MICROSWITCH orig. MICRO MICROSWITCH SEMPLICE E VAP	MINIATURE L.	
INTERRUTTORI TERMICI KLIX	(ON (no) a tomp	1.100
regolabile da 37º e oltre		1.000 *
LAMPADE MIGNON WESTINGH ACIDO - INCHIOSTRO per cir	OUSE 6 V cad. L.	. 70
gratis 2 hg. bachilite ramata)	L.	. 1.500
MICROFONI PIEZO - LESA co	on start I.	3 000
MICROFONI PIEZO LESA senza s	tart c/ supporto L.	3.000
VETRONITE - VETRONITE - VE	TRONITE - donni	o rame
Delle seguenti misure ne abbia		
mm 294x245 1.350 mr	ino quantita enol n 425x363	rmi: 2.750
mm 294x245 L. 1.350 mr mm 350x190 L. 1.200 mr	n 450x270 L.	2.750
mm 375x260 L 1.750 mr	n 525x310 L.	2.900

mm 375x260 L. 1.750 mm 525x310 L. 2.900 Richiedeteci le misure che Vi occorrono, ne abbiamo

altri 120 tagli.

AMPLIFICATORI NUOVI di importazione BI-PAK 50W RMS (25 eff) a transistor, risposta 15 Hz a 100,000 \pm 1 dB, distorsione migliore 0,1% a un KHz, rapporto segnali disturbo 80 dB, alimentazione 10-35V; misure mm 63 x 105 x 13. con schema L. 8.500

Micro	amplificat	tori nuo	vi BF,	con	final	i AC	180)-181.
	9V-2,5W	eff. su	5 Ω,	2W	eff.	su	8 Ω	con
schen	na						L. 2	2.500 *

TUBI CATODICI (usati ma funzionanti) 5ABP1 TUBI CATODICI (usati ma funzionanti) 7MP7		10.000 * 7.500 *
CINESCOPIO RETTANGOLARE 6" schermo a	llumi	nizzato
70° completo dati tecnici (NUOVI)		7.000 *
MICROFONI CON OUFFILM IN I		

MICROFONI CON CUFFIA alto isolamen	to	
acustico MK 19		4.500
MOTORINI STEREO 8 AEG usati		1.800
MOTORINI Japan 4,5V per giocattoli		350 *
MOTORINI temporizzatori 2,5 RPM - 220V	ļ.,	1 500
MOTORINI 70W Eindowen a spazzole	L.	1.500
120-160-220V		
120 100 2201	L,	2.000 *

MOTORI MARELLI monofasi 220 V- Ac pot. 110W L. 12.000 * MOTORIDUTTORI 115V AC pot. 100W 4 RPM reversibili adatti per rotori antenna

L. 15.000 * BOBINE da 250 mt. CAVETTO BIPOLARE PER CABLAGGI 2x5/10 L. 2.500 *

BOBINE da 300 mt. CAVETTO BIPOLARE PER CABLAGGI 2x5/10 L. 3.000* BOBINE da 300 mt. CAVETTO UNIPOLARE AL SILICONE 5/10 L. 3.000*

PACCO 2 KG. materiale elettronico assortito con schede, diodi, transistors, bachelite ecc. L. 2.000 PACCO 100 RESISTENZE assortite al 2% e 5% L. 1.500

TRASFORMATORI DA SMONTAGGIO da 130W E da 210 a 250 V U 6,3-0-6,3 L. 6.000

TRASFORMATORI NUOVI SIEMENS 8W E universale U 12V L. 1.200 *

COMMUTATORI CTS a 10 posizioni 2 settori perni coassiali, comando indipendente alto isolamento L. 600 COMMUTATORE A LEVETTA 1 via-3 posizioni L. COMMUTATORE 2 vie-6posiz.-perno a vite

contatti arg. 550× Commutatori 2 vie 13 posiz. L. 1.500

SUPPORTO CERAMICO per Pi - greco completo di avvolgimento con prese intermedie Ø cm 5 L. 3.500 TERMOMETRI 50-400 °F

L. 1,300 COMPLESSO TIMER-SUONERIA 0-60 min. e interruttore prefissabile 0-10 ore, tipo pannello 200x60x70

"General Electric" 220V - 50 Hz L. 4.500 × QUARZI per BC 610 varie frequenze L. 500 × QUARZI da 20 a 26 MHz con progressione

di 100 Khz (BC 603) L. 1.000* QUARZI da 20 a 28 Mhz con progressione di 100 Khz (BC 603) L. 1.500*

CONTACOLPI elettromeccanici a 5 cifre 12/24V

Contacolpi mecc. a 4 cifre azzerabile L. 900 Contacolpi elett. 7 cifre azzerabile

SCHEDE nuove OLIVETTI con un reed-relè deviatore 17 Trans al silicio, diodi, resistenze, ecc. cad. L. 2.000

SCHEDE nuove OLIVETTI con un reed-relè, 11 Trans al silicio, diodi, resistenze ecc. L. 1.200 CONNETTORI SOURIAU (come nuovi) a elementi combinabili con 5 spine da 5A o con 8 spine da 3A con attacchi a saldare, coppie maschi e femmine

N.B.: Per le rimanenti descrizioni vedi CQ. (*) Su questi articoli, sconti per quantitativi.

I prezzi vanno maggiorati del 12% per I.V.A. - Spedizioni in contrassegno più spese postali.

Batterie dryfit







Le batterie dryfit sono accumulatori ermetici ricaricabili del tipo piombo - acido solforico che non necessitano di manutenzione.

Si distinguono per la loro grande stabilità con funzionamento a cicli. Sono la fonte ideale di energia per tutti gli apparecchi portatili indipendenti dalla rete e particolarmente indicate per un'utilizzazione stazionaria; la loro lunga durata le rende inoltre adatte all'alimentazione di soccorso in parallelo degli impianti elettrici.

ACCU ITALIA SPA Accumulatori Sonnenschein

- cq - 9/75 —

Calderara di Reno (Bo) via Armaroli, 12 Tel. 72.25.02 - telex 51536

INDUSTRIA Wilbikit ELETTRONICA

salita F.lli Maruca - 88046 LAMEZIA TERME - tel. (0968) 23580

SCATOLE DI MONTAGGIO ELETTRONICHE

L'antifurto super automatico professionale « WILBI-KIT » vi offre la possibilità di lasciare con tutta tranquillità, anche per lunghi tempi, la Vostrá abitazione, i Vostri magazzini, depositi, negozi, uffici, contro l'incalzare continuo dei ladri, salvaguardando con modica spesa i vostri beni,

NOVITA'

KIT N. 27 L. 28.000

4 TEMPORIZZAZIONI

L'unico antifurto al quale si può collegare direttamente qualsiasi sensore: reed, micro interruttori, foto cellule, raggi infrarossi, ecc. ecc.

VARI FUNZIONAMENTI:

- chiave elettronica a combinazione
- serratura elettronica con contatti trappola
- porte negative veloci
- porte positive veloci
- porte negative temporizzate
- porte positive temporizzate
- porte positive inverse temporizzate
- porte negative inverse temporizzate

Vacanze sicure?..... montandovi il Kit antifurto!



- tempo regolabile in uscita
- tempo regolabile in entrata
- tempo regolabile della battuta degli allarmi
- tempo di disinnesco aut. regolabile
- reinserimento autom, dell'antifurto
- alimentazione 12 Vcc.
- assorbimento in preallarme 2 mA
- carico max ai contatti 15 A.

VERSIONE AUTO L. 19,500

Kit N. 25 - Variatore di tensione alternata 2.000 W L. 4.300 Kit N. 26 - Carica batteria automatico regolabile da 0,5A a 5A Kit N. 27 - Antifurto superautomatico professionale per casa L. 16,500 L. 4.300 L. 4.
--

Per le caratteristiche più dettagliate dei Kits vedere i numeri precedenti di questa Rivista.

I PREZZI SONO COMPRENSIVI DI I.V.A.

Assistenza tecnica per tutte le nostre scatole di montaggio. Già premontate 10% in più. Le ordinazioni possono essere fatte direttamente presso la nostra casa. Spedizioni contrassegno o per pagamento anticipato oppure sono reperibili nei migliori negozi di componenti elettronici. Cataloghi e informazioni a richiesta inviando 450 lire in francobolli.

ECONOMIA E PRECISIONE

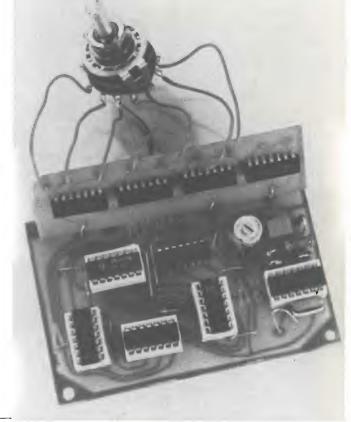
un marker allo 0,004%

Edoardo Tonazzi

In regime di austerità anche in elettronica è giusto cercare di risparmiare ed ecco il perché di questo generatore, « marker » in inglese, che pur avendo una discreta precisione, pari a circa lo 0,004 %, è poco costoso.

figura 1

Foto del generatore di segnali di tipo simmetrico, completo di stadi divisori. Il commutatore serve a scegliere la frequenza preferita.

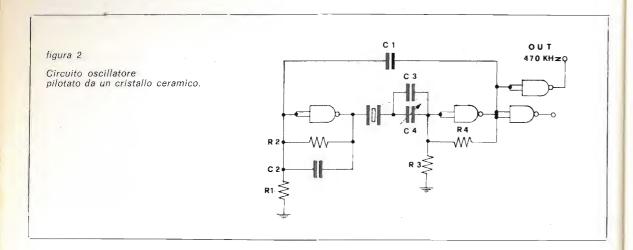


La soluzione dell'equazione prezzo-prestazioni la si è trovata nei cristalli ceramici, da pochi anni in commercio a basso prezzo.

Infatti, in ogni generatore che si rispetti si lavora con un oscillatore pilotato, ma i quarzi adatti a frequenze campioni non sono molto economici e non è ancora possibile realizzare un oscillatore libero che sia sufficientemente preciso, a basso prezzo.

Ecco dunque come entrano in causa i noti filtri ceramici Murata reperibili un po' ovunque.

Poiché inoltre se si vuole una gamma di frequenze campioni, la cosa più comoda è che siano di valori tondi o meglio multiple di dieci, la cosa più conveniente è stato ricorrere alla logica digitale.



Come si vede in figura 2, usando della logica TTL la serie 74 che ben si presta a questo scopo, si realizza l'oscillatore con un 7400.

Tuttavia, poiché si utilizza un filtro ceramico è stato necessario fare sì che i due cristalli di cui esso è composto siano in parallelo, e che affinché la « deviazione » sia minima, siano caricati nella maniera ottimale.

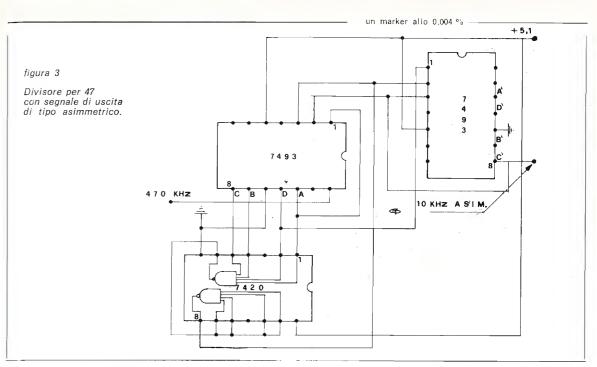
Questo fine lo si è raggiunto con una adatta rete di pilotaggio per l'integrato e ponendo in serie al cristallo un compensatore di adeguato valore e di ottime caratteristiche che verrà tarato al momento della messa a punto in modo tale che il segnale generato sia proprio 470 kHz.

Quì giunti si pone il problema dei segnali sottomultipli; questo lo si può risolvere rapidamente con un divisore per 47 ottenuto con due 7493 in cascata, ovvero servendosi di sette bistabili Master-Slave di tipo T, e sfruttando per il resettaggio all'ultimo impulso di conteggio, un « and » a quadruplo ingresso ottenuto col 7420, e l'uscita del trentaduesimo bit.

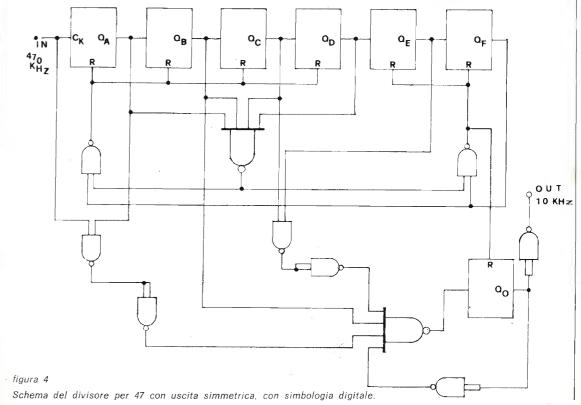
Con questo circuito sussiste però un altro problema, quand'anche si prelevi il segnale di uscita relativo al sesto bistabile, si otterrà sì un segnale a 10 kHz, ma di precisione e duttilità non adeguate alle proprie necessità; giacché indipendentemente dalla forma d'onda generata dall'oscillatore, l'uscita a bassa frequenza avrà dei fronti d'onda asimmetrici, l'inferiore infatti sarà il doppio del superiore.

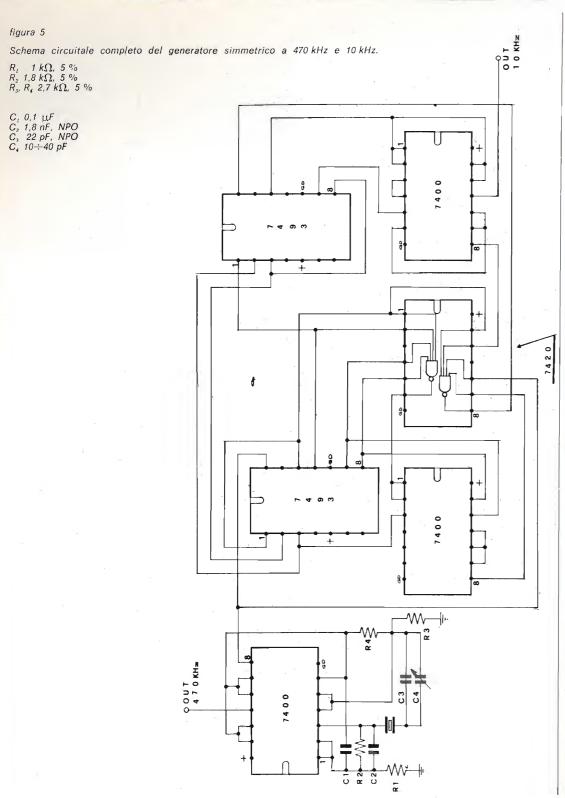
A questo punto occorrendo un segnale a 10 kHz simmetrico, la cosa migliore è stata quella di completare il circuito con una soluzione circuitale che a 23,5 impulsi modifichi il fronte d'onda d'uscita.

Si è ottenuto ciò sfruttando metà 7420, espandendolo con due porte « nand », dotandolo così di sei ingressi, e ricorrendo al bistabile inutilizzato di uno dei due 7493.

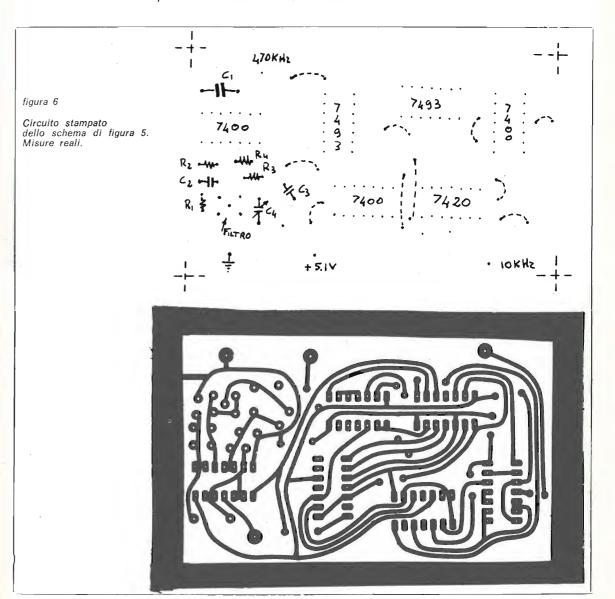


Infatti, poiché il bistabile è un Master-Slave coll'impulso giusto, si può alzare il livello di uscita, che ritornerà a zero con l'impulso di reset globale.





Per meglio chiarire il concetto di precisione è da tener presente che quanto più piccolo è l'errore commesso dai divisori tanto più preciso sarà il segnale all'uscita; di quì segue che se si vuole una uscita a 1 Hz simmetrico, converrà dividere un segnale quanto più simmetrico possibile, di frequenza elevata e molto stabile.



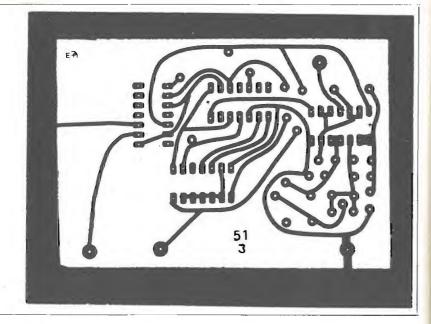
E' ovvio che sulla precisione del segnale generato influiranno anche la temperatura ambientale e la tensione di alimentazione; perciò è bene non porre l'apparato in ambienti troppo caldi o freddi, mentre l'alimentazione dovrà essere ottimamente stabilizzata.

E' evidente che lo strumento andrà realizzato con la tecnica del circuito stampato, su vetronite, per ottenere una ottima stabilità meccanica del tutto.

In figura 7 ho riportato anche il circuito stampato del generatore con divisore asimmetrico; penso possa essere utile a chi non serva uno strumento più complesso.

figura 7

Circuito stampato dello schema delle figure 2 e 3.



Dalle foto (figure 1 e 9) è possibile vedere il circuito « simmetrico » provvisto di ulteriori divisori, in particolare si possono notare, oltre agli integrati, il filtro ceramico e i condensatori.

Come utile complemento del generatore a 10 kHz è possibile realizzare un comunissimo divisore simmetrico con quattro 7490, che permette di ottenere segnali con fronti simmetrici a 1 kHz, 100 Hz, 10 Hz, 1 Hz e asimmetrici a 2 kHz, 200 Hz, 20 Hz, 2 Hz.

Di questo circuito penso possa bastare solo il circuito stampato che riporta anche i punti da cui andranno prelevati i suddetti segnali (figura 8).

figura 8

Circuito stampato, lato del rame, del divisore da aggiungere al generatore a 10 kHz.

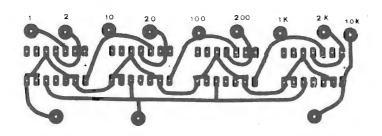
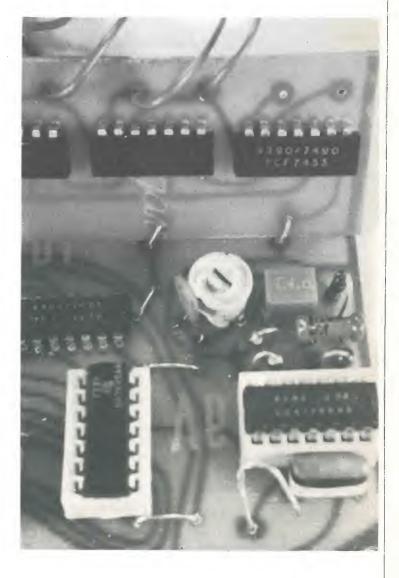


figura 9

E' ben visibile in questa foto tutto lo stadio oscillatore del generatore. Si notino i ponticelli realizzati, con filo stagnato, tra le varie piste; e il sistema con cui si è collegato il circuito dei successivi divisori.



Arrivano gli EBS e la Ambifonia

ing. Gianvittorio Pallottino

EBS = TUBO ELETTRONICO A SEMICONDUTTORI

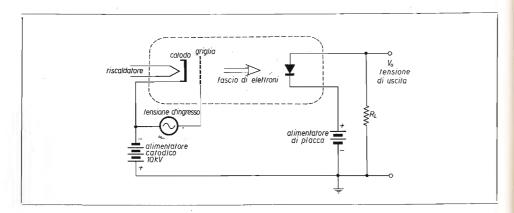
Che i semiconduttori si stiano diffondendo in tutti i settori dell'elettronica è un fatto ben noto, ma che giungessero a diffondersi persino all'interno dei tubi elettronici, questo non era previsto!

I dispositivi EBS (semiconduttori bombardati mediante elettroni), recentemente sviluppati negli USA, rappresentano un felice matrimonio tra tubi elettronici e semiconduttori.

Con gli EBS si sono ottenute prestazioni particolarmente buone dal punto di vista del prodotto banda quadagno e del tempo di salita, rispetto ai dispositivi confrontabili attualmente impiegati.

Per esempio, si è utilizzato un EBS per realizzare un modulatore ottenendo una uscita di 800 V in meno di 1 ns, cioè con una velocità di salita di un milione di volt per milionesimo di secondo.

Il tipo fondamentale di dispositivo EBS è una specie di triodo, la cui placca è però costituita da un diodo a semiconduttore che viene bombardato dagli elettroni emessi dal catodo e nel quale hanno luogo effetti di moltiplicazione.



Lo schema di un EBS è illustrato in figura: gli elettroni emessi dal catodo arrivano sul diodo a gran velocità grazie all'alta differenza di tensione tra catodo e diodo.

Il diodo è polarizzato inversamente e quando un elettrone lo colpisce nella zona di transizione, si genera una coppia elettrone-lacuna che aumenta la corrente inversa del diodo.

Perché ciò accada l'elettrone in arrivo deve perdere circa 4 V, ma siccome possiede un'energia di 10 kV è chiaro che per un solo elettrone in arrivo dal catodo ne circolerà almeno un migliaio nel circuito del diodo.

Vi sono anche altre versioni di EBS, per esempio del tipo a onde migranti (TWT), e si prevede che in pochi anni questi dispositivi, molto semplici nella loro struttura, si affermeranno, soprattutto nelle applicazioni di potenza a radiofreguenza.

* * *

DAL QUADRASONICO ALL'AMBISONICO

Un gruppo di ricercatori delle università inglesi di Reading e Oxford ha sviluppato una nuova tecnica HiFi, denominata « Ambisonics ».

E' noto il sistema quadrasonico, in cui il suono di un'orchestra viene diviso in quattro parti secondo certe regole e fornito all'ascoltatore dai quattro angoli di una stanza

Nel sistema ambisonico, invece, il suono è riprodotto in modo da ricostruire il suono originale, come ascoltato in un certo punto della sala, compresi gli echi e gli altri effetti.

Troppo spesso infatti nella riproduzione stereofonica e quadrasonica si ha la netta impressione che il suono provenga dalle sorgenti sonore e non si riesce a ricavare la sensazione originale.

Con il sistema ambigonico si utilizza in registrazione un sistema di quattro microfoni direzionali a cardiode, che sono sistemati praticamente nello stesso punto.

Le loro facce sono però allineate secondo le facce di un tetraedro (*) rovesciato, in modo da raccogliere i suoni secondo quattro direzioni che formano tra loro il medesimo angolo.

Come poi i segnali così raccolti vengano utilizzati in pratica, cioè in qual modo vengano combinati ed elaborati per alimentare poi il sistema di altoparlanti, non è stato ancora rivelato.

E' stato fatto però un notevole lavoro di psico-acustica allo scopo di riprodurre i segnali in modo che un ascoltatore riceva i suoni come se provenissero da tutte le direzioni.

Il risultato ottenuto in pratica è una riproduzione perfetta fino a 500 Hz. Alle frequenze superiori, in cui la testa dell'ascoltatore non è più trascurabile rispetto alla lunghezza d'onda, la riproduzione non è più perfetta dal punto di vista fisico ma la sensazione è del tutto soddisfacente dal punto di vista psicofisico grazie alle tecniche di correzione impiegate. * * *

(*) Definizione geometrica del tetraedro: dicesi tetraedro il contenitore tetrapak del latte...

CAMPIONATO HRD/SWL 1975

Nei giorni 4 e 5 ottobre avrà luogo il VK/ZL Contest.

I relativi log potranno essere chiesti a Ermanno Pazzaglia - casella postale 3012 - Bologna allegando L. 100 in francobolli.

Dovranno essere inviati allo stesso, debitamente compilati, entro il 3 novembre.

II punto sui calcolatori tascabili

Giancarlo Zagarese e Paolo Martini

Tutti noi che ci interessiamo di elettronica abbiamo visto con segreto piacere la nascita e la commercializzazione dei piccoli calcolatori elettronici.

Per alcuni forse si trattava di un piacere epidermico dovuto al fatto che l'elettronica, in una sua nuova realizzazione, era sempre più presente nella vita di ogni giorno, per altri di una segreta aspirazione a possedere una Macchina che fosse in grado di imitare le terrificanti prestazioni del computer, per altri ancora significava l'inizio della fine della schiavitù dalla carta e matita e da qualche scorticata calcolatrice meccanica di seconda mano.

Ancora una volta, però, l'elettronica non solo ha tenuto fede alle promesse ma,

some al solito, le ha completamente superate.

E' successo infatti che il poveretto che guardava con animo lieve uno o due uccelli che arrivavano da oltre mare nel radioso sole di una nuova alba, si sia improvvisamente accorto di essere completamente circondato da un numero spaventoso di uccellini, uccelli e uccellacci peggio ancora che in un film di hitchcockiana memoria.



E non basta! in mano probabilmente stringe un vecchio uccello spennacchiato e spiumato, spesso pagato a caro prezzo, mentre nel cuore cova un'ira profonda dovuta al fatto che i minicalcolatori, unici in questi tempi, hanno l'incredibile faccia tosta non solo di migliorare le caratteristiche, ma anche di diminuire il

Ecco quindi gli articolisti, novelli uccellatori, cercare di incasellarli in gabbie di-

verse e distinte.

Si può tentare una classificazione degli uccelli — pardon — dei minicalcolatori in funzione del modo di presentazione dei risultati elaborati, oppure in funzione delle dimensioni/peso e del tipo di alimentazione o anche, cosa a nostro parere più interessante, in funzione delle capacità operative.

1º tipo di classificazione: salvo pochissime eccezioni che hanno delle scriventi su rotolo o su piccoli supporti cartacei, la stragrande maggioranza dei minicalcolatori presenta i risultati solo per la lettura.

Il display ha un numero di cifre che varia da sei a dodici; spesso le macchine possono però operare con un maggiore numero di cifre che non vengono visua-

Il superamento della capacità di calcolo viene indicato sul display da appositi simbolismi.

La classificazione dovrebbe tenere conto del tipo di display utilizzato, ossia nixie, panaplex, sette segmenti, LED, cristalli liquidi, che presentano una migliore o peggiore visibilità in ambiente illuminato e/o a distanza.

L'unica utilità di una classificazione del genere è però soltanto nella identificazione della anzianità di progetto della macchina, che, salvo la necessità di particolari applicazioni, può valutarsi dall'ordine in cui sono stati elencati i display stessi.

2º tipo di classificazione: dimensioni, peso e tipo di alimentazione.

Le tre caratteristiche sono state riunite in quanto le prime due sono funzione della terza.

L'ingombro e il peso degli LSI a partire dal primo TMS1802 (Texas) è veramente minimo, per cui è il tipo di alimentazione che identifica se un calcolatore può o no essere considerato tascabile.

A) Alimentazione a pile con a volte una presa esterna per collegamento a un alimentatore da rete, a volte fornito insieme al calcolatore.

Questo tipo di calcolatore ha quasi sempre il vantaggio di una estrema maneggevolezza e piccolezza ma può presentare a nostro parere i sequenti svantaggi sui quali è bene informarsi prima di procedere all'acquisto:

— difficoltà di lettura per piccolezza o, peggio, scarsa luminosità del display; - difficile maneggiabilità dei tasti di impostazione cifre e operatori con con-

seguente alta possibilità di errori in ingresso;

- difficolta di reperimento delle pile utilizzate: questo solo per pochi modelli in quanto la maggior parte impiega le AAA;
- autonomia relativamente scarsa, almeno per un uso piuttosto intenso della
- possibilità di deterioramento della macchina per fuoriuscita di liquidi dalle pile utilizzate (sono soprattutto esposti i contatti della tastiera);
- possibilità di mal funzionamento se in uso con l'alimentatore esterno autocostruito, spesso di non elevate caratteristiche per ragioni di costo (a questo proposito gli articolisti si sentono vivamente in dovere di consigliare al posto di un alimentatore autocostruito una semplice scatola di pile di capacità più elevata).



B) Alimentazione da rete.

Sono i cosidetti calcolatori da tavolo che evitano tutti gli svantaggi connessi con l'alimentazione a pile. A nostro parere trovano una scarsa collocazione di mercato, in quanto per il tipo di lavoro richiesto finiscono per subire una violenta concorrenza dagli ormai molti modelli di calcolatori elettronici scriventi.

C) Alimentazione ad accumulatori ricaricabili.

E' probabilmente il sistema migliore in quanto l'alimentatore da rete, generalmente progettato con cura, è impiegabile in alternativa all'uso degli accumulatori a seconda delle esigenze del momento. Anche questo sistema presenta degli svantaggi:

- costo talora notevolmente più elevato;
- spesso se non quasi sempre il minicalcolatore deve essere alimentato esclusivamente con uno dei due sistemi, mentre sarebbe preferibile anche la possibilità di alimentazione con le comuni pile per evitare di trovarsi con il calcolatore inutilizzabile (con gli accumulatori scarichi e lontano dalla rete di alimentazione).

Prima di passare al terzo e più interessante tipo di classificazione gli articolisti vogliono fare una considerazione.

I minicalcolatori ereditano dai vecchi modelli delle calcolatrici meccaniche i tasti di introduzione cifre e i tasti operativi, ma mentre dei sani e robusti tasti erano indispensabili nel caso di azionamento meccanico non si vede perché debbano essere lasciati, per giunta resi sempre più mini, sopra i minicalcolatori. Sarebbero naturalmente più comodi altri sistemi, come contatti a sfioramento lungo i lati della macchina, o anche dispositivi di contatto tra piastrine e una specie di puntale collegato al circuito.

Pensiamo che si sia un po' nella situazione delle prime barche di plastica che avevano la carena ricopiata « pari pari » dalle barche di legno, venature comprese, salvo poi a essere sostituite da barche a carena liscia più facili da fare e migliori nell'uso pratico.

3° tipo di classificazione: la classificazione in funzione delle capacità operative è quella che deve guidare l'acquirente o l'utilizzatore in funzione delle sue specifiche esigenze di calcolo presenti o probabili in futuro. La classificazione può essere proposta come segue:

- A) Macchine che eseguono le quattro operazioni fondamentali e null'altro.
- B) Macchine che oltre le quattro operazioni fondamentali eseguono anche altre operazioni, tipicamente il calcolo della percentuale, e che siano almeno dotate di un registro di memoria.
- C) Macchine cosidette « scientifiche » che intendono sostituire il regolo calcolatore (su queste ci dilungheremo nel corso dell'articolo in quanto riteniamo che per le loro caratteristiche siano quelle di maggior interesse per i lettori della rivista).
- D) Macchine dotate di programmazione: si è in questo caso in presenza di autentici computers nonostante le ridotte dimensioni.

Prima di scendere nei dettagli dei vari tipi di minicalcolatori esistenti è bene premettere una partizione del tutto generale, e cioè far notare che le macchine possono operare o con la logica cosidetta algebrica oppure con la logica di Lukasiewicz detta anche notazione inversa polacca.

Senza addentrarci nei particolari delle due diverse notazioni matematiche vediamo come esse influenzano le manovre operative delle diverse macchine: nella notazione algebrica c'è bisogno di premere il tasto di uguale (=) allorché si voglia completare una operazione, mentre nella notazione inversa polacca il risultato è implicitamente ottenuto premendo uno dei tasti operativi; valga ai fini esplicativi il seguente esempio:

algoritmo	notazione algebrica notaz		notazione inversa pola	zione inversa polacca		
3+ 2=	introdurre numero premere tasto —introdurre numero	3 (+)	introdurre numero premere tasto (ENTER	3)		
5	premere tasto	-	introdurre numero premere tasto	2 (+)		
	→ Sul display appare	5	\rightarrow Sul display appare	5		

Ai fini pratici, per identificare quale tipo di logica la macchina adoperi, è spesso sufficiente controllare se vi sia o meno la presenza del tasto di « uguale » e provare a eseguire una semplice operazione di moltiplicazione; per inciso ricordiamo che la manovra per introdurre il primo operando, — tasto ENTER (†), tipico della notazione inversa polacca, è spesso assolta nelle piccole macchine dal tasto di addizione.

A) Macchine che eseguono le quattro operazioni fondamentali. Riportiamo, senza nessuna pretesa di completezza, alcuni modelli commerciali: Plustronic 636; Sinclair Cambridge; Texas Tl2000; Toshiba BC0808.

In queste macchine sono presenti i seguenti comandi: interruttore di accensione, tasto di annullamento registri, gli undici tasti di introduzione cifre e virgola, i quattro tasti delle operazioni fondamentali ed eventualmente il tasto di uguale se operano con la notazione algebrica semplice.

Questo tipo di calcolatore presenta il vantaggio del prezzo più basso e nonostante la limitatezza dei tasti operativi è in grado di compiere un formidabile numero di calcoli purché sia impiegato da una persona che abbia un po' di conoscenza di matematica e che sappia come risolvere solo con le operazioni fondamentali radici, valori di polinomi, funzioni trigonometriche, ecc.

E' appena il caso di far notare che la rapidità di calcolo delle macchine permette l'uso di algoritmi alternativi che normalmente sono inusabili per il tempo richiesto dal loro svolgimento.

Naturalmente l'esperto sa già queste cose; quelli che lo sono un po' meno si abbiano una promessa: un articolo specifico su tali metodi di calcolo.

B) Macchine con qualche cosa in più.

Riportiamo, senza nessuna pretesa di completezza, alcuni modelli commerciali: Asaki AE8, AE12M, AE1204M; CBC Minicom; Canon LE80M, LE81; Kaltron 1008P, 1008M; Litton Royal RC83, RC86M; Mallory VIP10; Minolta Minolcom; Sharp 814; Sinclair Executive, Memory: Tesak Syrtis; Texas TI1500, TI2500, TI2550, TI3500, TI4000; Toshiba BC1217A; Unitrex 1200; Virofax 8MP.

Dopo le macchine che potremmo tranquillamente definire « spartane », troviamo un grosso gruppo di macchine che, naturalmente con aggravio di costo, offrono un certo numero delle sottoelencate caratteristiche.

COSTANTE (tasto K): nei calcolatori con notazione algebrica il tasto K permette di non reinserire il secondo operatore; opera sempre sulle operazioni di moltiplicazione e di divisione, ma in qualche tipo di calcolatore anche sulla somma e sulla sottrazione. Le macchine con notazione inversa polacca ne sono logicamente prive. Il tasto K permette di calcolare rapidamente le potenze con esponente sia negativo che positivo e risulta comodo se si debbano fare molte operazioni ripetitive con un numero costante (per esempio lunghezze di circonferenze con diversi raggi: r_1 ; r_2 ; r_3 ; ... r_n moltiplicato 2π). Con le dovute accortezze matematiche e ricordando il tipo di logica con cui la macchina opera si può impiegare il tasto K come un registro di accumulo intermedio.

PERCENTUALE (tasto %): il tasto è particolarmente comodo nel caso di catene di percentuali (per esempio in noti negozi di elettronica si può finalmente sapere rapidamente qual'è il prezzo da pagare se la cassiera dice: « C'è lo sconto del 25 % + il 10 %, però deve pagare l'Iva del 12 »: L. 10.000 — 25 %: risultato + $12\% \equiv L. 10.000-24.4\% = L. 7.560$.

CANCELLAZIONE DEGLI ZERI NON SIGNIFICATIVI: il calcolatore non visualizza sul display gli zeri non significativi (per esempio 361,190000000 diventa 361,19, realizzando un certo risparmio di energia — il display succhia succhia...

VIRGOLA MOBILE: il calcolatore presenta la caratteristica di poter troncare a una certa cifra decimale i calcoli (per esempio V.M. posizione 2 il numero 19,1141 viene troncato in 19,11). La proprietà è comoda allorché con calcoli finanziari si debba via via estrarre risultati parziali, in modo da non trovarsi poi una approssimazione diversa al termine della guadratura.

REGISTRO DI MEMORIA (tasto immagazzinamento STO oppure M; tasto richiamo RCL oppure MR): i calcolatori sono provvisti di un vero e proprio registro di memoria in cui possono essere conservati, fin quando la macchina è accesa, un numero di digits generalmente uguali ma anche superiore a quello del display. Il registro di memoria è una autentica comodità, in quanto usando un minicalcolatore ben presto ci si accorge che l'operazione più antipatica e anche più foriera di errori è quella di trascrivere a penna dei risultati parziali; rende inoltre particolarmente agevoli molti degli algoritmi matematici derivati dalle serie che normalmente vengono impiegati per calcolare radici, funzioni trascendenti, ecc. Questi vantaggi sono a volte accresciuti dalla presenza dei tasti M+ e M che permettono rispettivamente di addizionare o sottrarre un numero direttamente nel registro di memoria e sono particolarmente comodi nel caso di calcoli che implichino l'accrescimento algebrico di una lunga somma (per esempio il tipico lavoro di cassa).

Al termine di questo elenco e prima di passare a una categoria un po' atipica, gli articolisti si sentono in dovere di raccomandare un attento controllo del costo; infatti tra le ditte è in atto una vera e propria guerra dei prezzi per cui a volte regalano e a volte si fanno pagare fin troppo bene anche una sola delle caratteristiche che siamo venuti via via elencando.

B bis) E' una classe atipica: si tratta di macchine che spesso sono propagandate come scientifiche, ma che a parere degli articolisti non hanno la caratteristica che fa di un minicalcolatore un vero e proprio regolo calcolatore.

Questi minicalcolatori atipici posseggono dei tasti con cui sono in grado di eseguire alcuni tra i più semplici algoritmi in uso nei calcoli tecnici come ad esempio: 1/x; \sqrt{x} ; x^2 ; alcune funzioni trascendenti, ecc. ma mancano della notazione esponenziale.

C) Macchine cosidette scientifiche.

Riportiamo, senza nessuna pretesa di completezza, alcuni modelli commerciali: Aristo; Canon F5; Hewlett-Packard HP35, HP45; Litton Royal ESR35; Sinclair Scientific; Texas SR10, SR11, SR50.

Sono le macchine chiamate dagli americani « Slide rule » in quanto assolvono

vere e proprie funzioni di regolo calcolatore.

Chi è costretto a calcoli tecnico-scientifici opera normalmente con numeri molto grandi e molto piccoli che però hanno generalmente poche cifre significative. (per esempio, per calcolare una tipica freguenza di risonanza):

In questo caso e in tutti i casi similari è molto più conveniente usare la cosidetta notazione esponenziale, in cui i numeri vengono comunque considerati come prodotti di potenze positive o negative di 10. Ripetendo in notazione esponenziale l'esempio precedente diventa:

$$f = \frac{1}{2\pi \sqrt{250 \cdot 10^{-12} \cdot 500 \cdot 10^{-6}}} = \frac{1}{2\pi \sqrt{1250 \cdot 10^{-16}}} \approx \frac{10^8}{222} \approx 450 \cdot 10^3 \text{ Hz}$$

Il regolo calcolatore e i minicalcolatori, a questo livello mini solo per le loro dimensioni esterne, operano seguendo questo metodo.

Nelle macchine con notazione esponenziale sono presenti all'estrema destra del display tre digit che sono riservati al segno e a due cifre per l'esponente ed è presente in tastiera un tasto (E oppure EX) che premesso alle cifre permette di introdurre l'esponente.

Queste macchine coprono generalmente il terrificante spazio operativo di 200 decadi, ossia da 10 99 a 10 99 e non hanno difficoltà a trattare valori espressi in farad delle capacità di uso comune di un condensatore.

Non tutte le cifre sono significative, ma anche nel più piccolo dei minicalcolatori sono almeno cinque in confronto delle tre, al massimo quattro, di un comune regolo; inoltre rispetto al regolo vi è la comodità dell'indicazione contemporanea dell'esponente.

Alcune di queste macchine operano con la notazione esponenziale rigida, in cui solo una cifra può essere impostata come intero (per esempio 219,45 x 10+29 diventa necessariamente 2,1945 x 10+31) come nel caso della Sinclair Scientific; altre più costose sono in grado di lavorare in virgola mobile che passa automaticamente in notazione esponenziale allorché si supera il numero di cifre contenute nel display.

Per inciso si ricorda che anche alcune macchine con minore potenza di calcolo. descritte nei gruppi A e B, posseggono uno spazio operativo che va da 10⁻²⁰ a 10+80 — quelle con l'integrato LSI C550 della G.I. e impiegano sistemi di divisione e moltiplicazione successiva per ripescare le cifre significative, in quanto senza digit specifici per l'esponente.

Premessi i necessari chiarimenti sulla logica interna di calcolo di questi minicalcolatori scientifici, vediamo quali sono le cose calcolabili con la pressione di uno o due tasti — già siccome sanno fare troppe cose, spesso non c'è lo spazio materiale per poter mettere in tastiera tutti i tasti necessari, per cui si ricorre all'artificio di un tasto giallo o, che so, verdastro che va premuto prima del tasto operativo in modo da abilitare la seconda funzione.

Per esempio nella HP45, premendo il tasto [In] si ha il logaritmo naturale di x, premendo il tasto giallo e successivamente il tasto [In] si ha il log₁₀x.

I tasti comuni a tutti i tipi di macchine scientifiche sono: interruttore di alimentazione, cancellazione dei registri, introduzione di cifre e virgola, introduzione esponente, operatori delle quattro operazioni fondamentali e per quelle con notazione algebrica anche quello di uguale.

Tasti che possono essere presenti — gli articolisti consigliano però di non farsi affascinare dalle novelle circe, se non da quelle indispensabili perché, ahi! per ogni funzione in più il prezzo sale, sale...

- tasto di introduzione di costanti (tipicamente π);
- tasti di introduzione e richiamo per il o i registri di memoria:
- tasti di algoritmi algebrici (tipicamente: 1/x; x^2 ; \sqrt{x} ; %);
- tasti di algoritmi trascendenti (tipicamente: $log_{10}x$; lnx; lox; e^x ; y^x);
- tasti di funzione trigonometrica (tipicamente: sen x; cos x; tq x, e loro inverse); le macchine più semplici operano solo con i gradi espressi in radianti mentre le più complesse possono operare con i gradi sessagesimali e sessadecimali nonché eseguire le conversioni relative;
- tasti di funzioni iperboliche (tipicamente: senh x; cosh x;tqh x, e loro inverse);
- tasti di trasformazione tra coordinate polari e cartesiane e viceversa;
- tasto di calcolo di fattoriale:
- tasto di trasformazione da notazione decimale in ottale:
- tasto di ecc. ecc. ecc. ...

C bis) Ricordiamo che esistono, sempre con notazione esponenziale, anche alcune macchine che posseggono algoritmi specifici per i calcoli finanziari.

D) Macchine dotate di programmazione.

Riportiamo, senza alcuna pretesa di completezza, alcuni modelli commerciali: Compucorp 324G, 326; Hewlett Packard HP65.

Eccoci nel regno lontano e fatato, in cui variabili e algoritmi, forsennati disturbatori della nostra povera mente, diventano dolci e tranquilli servitori, dandoci i risultati richiesti dopo non molti millisecondi.

Che grossa comodità avere a disposizione una macchina programmabile, per

giunta tascabile!

Troppo spesso chi opera in campo elettronico ha bisogno di una lunga sequenza di calcoli per poter arrivare a un risultato, salvo poi a dover ricominciare perché, forse, era meglio partire da dei parametri un po' diversi da quelli di inizio.

In tutti questi casi, come d'altronde in tutti i casi che richiedono un alto numero di ripetizioni dello stesso tipo di calcolo, si apprezza la comodità e

la sicurezza di una macchina programmabile.

Che cosa fanno queste macchine programmabili? Praticamente tutto ciò che fanno le loro sorelle minori del gruppo C, ma in più hanno la possibilità di memorizzare una lunga sequenza di algoritmi e di eseguirli, allorchè, introdotti i dati iniziali, si prema il tasto di « inizio esecuzione programma ».

Esistono due tipi di macchine programmabili: quelle con programma che viene distrutto allo spegnimento della stessa, e quelle che hanno la possibilità di « scrivere » un programma su di un piccolo supporto magnetico in modo da poterlo « rileggere » all'atto della riaccensione.

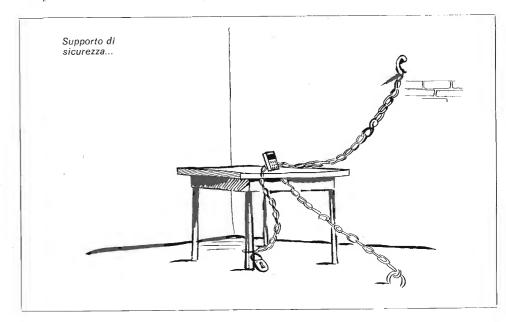
Il secondo tipo ha l'ulteriore vantaggio di poter conservare una « biblioteca » di programmi in poco spazio, un po' come la riserva di cassette di musica per il mangianastri quando si va in gita al mare.

Il paragone con le cassette può essere spinto oltre, infatti è possibile tagliare un angolino della scheda in modo da garantirla contro la involontaria cancellazione ed è possibile acquistare delle schede con programmi preregistrati di cui ci permettiamo di riportare qualche titolo attinente allo scibile elettronico: « circuiti risonanti serie e parallelo, attenuatori a T e a π , progetto di filtri passabanda, effetto pelle e fattore Q, progetto di trasformatori, conversione tra parametri S e Y, progetto di circuiti di alimentazione, conversioni di dB, serie

Sentiamo distintamente i sospiri dei lettori!

di Fourier, dissipatori... ».

Svantaggi (che faccia tosta, vero?): la descrizione degli svantaggi può essere condensata nella obbligatorietà dell'acquisto di accessori come il « 82007 » (per i calcolatori della HP), così descritto: « Supporto di sicurezza. E' il sistema più semplice per evitare che il calcolatore vi sparisca dalla scrivania. E' fornito completo di cavo d'acciaio lungo due metri ».



A questo punto, nell'augurare che l'elettronica ci porti ancora nuove e più mirabili cose, non resta altro da fare che darci appuntamento per un prossimo articolo.



Spedizione contrassegno - ELECTROMEC s.p.a. - via D. Comparetti, 20 - 00137 Roma - tel. (06) 8271959

cq - 9/75

Oscillatore a rilassamento ultrastabile

Leandro Panzieri

La principale causa di instabilità in frequenza degli oscillatori a UJT sta nel fatto che la loro resistenza interbase R_{b1b2} varia notevolmente con la temperatura. Il presente circuito è insensibile alle variazioni termiche grazie all'azione di «bootstrap» realizzata facendo retroagire la tensione esistente ai capi di C_1 (prelevata tramite Q_1 , e Q_2 , connessi in Darlington per avere alto guadagno e alta impedenza di ingresso) sulla base b_2 di UJT mediante uno zener compensato.

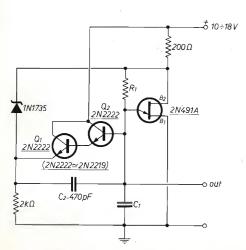
·Caratteristiche:

- tensione di alimentazione: 10÷18 V;
- frequenza del segnale di uscita: prefissabile utilizzando la relazione

$$f = \frac{1 - \eta}{\eta} \cdot \frac{1}{R_I C_I}$$

dove η è un parametro caratteristico dell'UJT impiegato;

- stabilità: —0,05 % quando la temperatura passa da 0 °C a 55 °C; 0,5% per una variazione della tensione di alimentazione pari al 100 %;
- per una uscita a 60 Hz, C_1 deve essere maggiore di 1 nF e R_1 deve avere un valore compreso tra 10 k Ω e 50 k Ω .



Note sui componenti.

Il diodo zener 1N1735 è un elemento compensato termicamente.

I transistori possono essere sostituiti con altri di caratteristiche analoghe senza che le prestazioni del circuito vengano degradate apprezzabilmente.

La stabilità del segnale di uscita dipende moltissimo dalle caratteristiche di R_i e C_j .

E' consigliabile che R_l sia un elemento a film metallico con tolleranza del 1% e che C_l sia un condensatore al tantalio.

Al fine di non perturbare il circuito, è bene che l'uscita veda un carico più elevato possibile. * * * * * *

Bibliografia

M.J. Debronsky (KDJ Labtron Corp., Dayton, Ohio).

Alimentatori & C. a go-go

(segue dal n. 8/75)

ing. Sergio D'Alimonte e Vittorio Borelli

Alimentatore stabilizzato a parzializzazione

Lo scopo di questo articolo è di proporre un tipo di alimentatore la cui particolarità risiede nel gruppo di regolazione realizzato a interruzione (parzializzazione).

La presentazione del progetto vero e proprio, che costituisce la seconda parte dell'articolo, è preceduta da una esposizione teorica abbastanza ampia che, oltre a descrivere la struttura e il funzionamento di questa classe di alimentatori, introduce alcuni concetti e alcune considerazioni importanti ai fini della progettazione.

Nella seconda parte si illustrano brevemente le soluzioni circuitali adottate e i criteri seguiti nel dimensionamento di alcuni componenti fondamentali; questi conferisce al progetto una certa elasticità, rendendo possibile l'effettuazione di alcune modifiche.

Regolatori tipo serie

I regolatori di tensione più comunemente usati sono del tipo a caduta; il loro schema di principio, riportato in figura 1, mette in evidenza due blocchi:

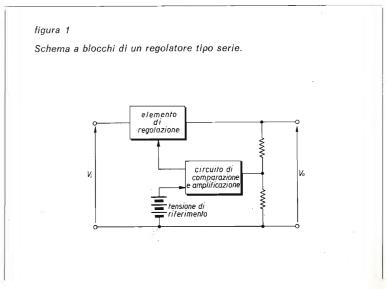
1) un elemento di regolazione in serie, con la funzione di creare una caduta di tensione;

2) un circuito di controllo in retroazione, che rileva lo scostamento della tensione d'uscita dal valore voluto egisce sull'elemento di regolazione in modo tale da compensare l'errore.

Generalmente si usa come elemento di regolazione un transistor di potenza. Tale soluzione presenta numerosi vantaggi quali, ad esempio, la semplicità di realizzazione e l'efficienza della regolazione, ma ha anche il sostanziale svantaggio consistente nel fatto che la caduta di tensione è ottenuta mediante un fenomeno di tipo dissipativo.

Nei casi in cui è importante limitare la dissipazione di calore (e quindi la potenza perduta) si preferisce utilizzare come elemento di regolazione un circuito a parzializzazione (switching regulator).

Il parzializzatore presenta l'indubbio vantaggio di creare una caduta di tensione mediante un fenomeno reattivo, quindi tipicamente non dissipativo.



Il parzializzatore

Il circuito di principio del parzializzatore, riportato in figura 2, è composto essenzialmente di un condensatore C, un induttore L, un diodo D, un interruttore S; quest'ultimo commuta periodicamente con periodo T, costante, risultante dalla somma di un periodo di chiusura $\{t_{on}\}$ e di un periodo di apertura $\{t_{off}\}$.

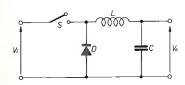


figura 2 Schema di principio del parzializzatore.

Vediamo in breve il funzionamento del circuito: durante t_{on} il diodo D non conduce e l'induttore, trovandosi in serie al carico, si carica.

Durante t_{oll} l'induttore, dovendosi scaricare, costringe D a condurre e viene quindi a trovarsi in parallelo al carico.

Poiché il diodo funziona praticamente come un interruttore in opposizione di fase rispetto a S, ai suoi capi è presente una tensione rettangolare; la funzione del circuito LC è di filtrare tale tensione, livellandola attorno al valor medio

$$V_o = V_i \frac{t_{on}}{\tau} \tag{1}$$

Dall'espressione (1) risulta evidente che si può ottenere il controllo della tensione di uscita agendo sul tempo di conduzione dell'interruttore.

to conductore derimetricators. La formula (1) (legge del parzializzatore in regime stazionario) è ricavabile anche in modo rigoroso, imponendo che l'incremento subito dàlla corrente dell'induttore durante t_{on} ($\Delta_1 l_1$) sia uguale al decremento subito dalla stessa durante t_{oll} ($-\Delta_2 l_1$) e facendo l'ipotesi preliminare che sia V_r che V_o si mantengano costanti per la durata di T:

$$\Delta_I I_L = \frac{1}{L} (V_i - V_o) t_{on}$$

$$\Delta_2 I_L = -\frac{1}{L} V_o t_{off}$$

L'ipotesi fatta ha molta importanza dal punto di vista pratico, perchè risulta tanto più vera quanto maggiore è C (per quanto riguarda V_o) e quanto minore è T (per quanto riguarda V_I). Tale osservazione fornisce un criterio pratico sia per il dimensionamento di C, che dovrà essere sufficientemente grande, sia per la scelta di T, che dovrà essere molto minore del periodo di ondulazione della tensione di rete (10 msec).

Circuito di regolazione

Ai fini di descrivere il modo in cui si ottiene la regolazione della tensione e di studiare la stabilità del regolatore, è conveniente rappresentare l'intero circuito in termini di schema a blocchi; ciascun blocco rappresenta sinteticamente una parte di circuito.

Dall'esame dello schema si può notare che la regolazione avviene mediante un circuito di controreazione.

Osserviamo che una frazione della tensione di uscita (V_o) viene prelevata mediante un partitore e confrontata con una tensione di riferimento (V_{ii}) .

La differenza di tensione risultante dal confronto, opportunamente amplificata (blocco 5), costituisce il parametro errore (E), che deve agire sull'elemento di regolazione.

I blocchi 6 e 7 servono sostanzialmente per evidenziare il modo in cui si ottiene una dipendenza lineare del tempo di chiusura dell'interruttore (t_{on}) dall'errore E.



Notiamo infatti che al valore di E viene sommata un'onda a forma di dente di sega (con valor medio nullo), avente periodo T e ampiezza V_{di} ; il tutto, applicato a un circuito a soglia (tensione di soglia = V_s), permette di ottenere sull'uscita del blocco 7 degli impulsi rettangolari di ampiezza V_i e periodo uguale a quello del dente di sega.

E' intuitivo che la durata degli impulsi viene così a dipendere da E, risultando variabile tra 0 e T; il legame è espresso dalla formula

$$\frac{t_{on}}{T} = \frac{E + V_d/2 - V_s}{V_d}$$

che può essere semplificata ponendo $V_s = V_d/2$

$$\frac{t_{on}}{T} = \frac{E}{V_d}$$

La successione di impulsi così ottenuta va a comandare l'interruttore S di figura 2, realizzando in tal modo il controllo sulla tensione di uscita.

Vi è ancora da notare che la presenza del blocco 2 è giustificata dal fatto che il blocco 1 non tiene conto del comportamento dinamico (cioè in regime non stazionario) del parzializzatore; comportamento che risulta caratterizzato dalla presenza del filtro LC (passa basso) e che va tenuto in considerazione nello studio della stabilità. La teoria dei controlli insegna che uno dei parametri più significativi ai fini dello studio sull'efficacia della regolazione e sulla stabilità di un circuito retroazionato è il guadagno d'anello, inteso come il prodotto dei guadagni di ciascuna parte del circuito formante l'anello di reazione. La schematizzazione fatta e la conoscenza del funzionamento (funzione di trasferimento) di ogni blocco ci permette di calcolare facilmente tale parametro, che, nel nostro caso, per frequenze inferiori alla frequenza di taglio del circuito LC, assume la forma

$$G = H A \frac{V_i}{V_d}$$

G = guadagno d'anello H = guadagno del partitore A = guadagno dell'amplificatore

essendo trascurabile l'effetto del blocco 2.

Poiché la reiezione del ripple alla frequenza di rete risulta essere direttamente proporzionale al guadagno d'anello, è evidente che converrebbe rendere G molto elevato.

D'altra parte considerazioni sulla stabilità del circuito consigliano di non spingere G oltre certi limiti. Osserviamo infatti che il filtro LC, per frequenze superiori a quella di taglio.

Osserviamo infatti che il filtro LC, per frequenze superiori a quella di taglio, introduce nell'anello di reazione sia un'attenuazione che uno sfasamento; quest'ultimo rende la reazione pressoche positiva per frequenze elevate.

L'innesco di un'oscillazione permanente a tali frequenze può essere evitato solo se l'attenuazione del filtro è maggiore del guadagno complessivo dei restanti blocchi sull'anello. In figura 3 è riportata la funzione di trasferimento dell'anello e il relativo diagramma delle fasi.

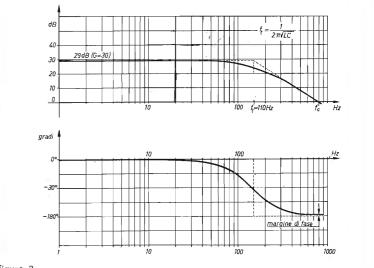
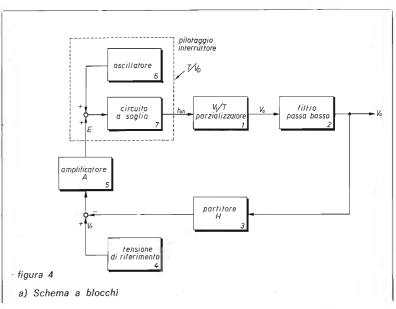


figura 3

Diagramma di Bode della funzione di trasferimento d'anello (andamento qualitàtivo sotto carico)

Una possibile realizzazione

L'esposizione a carattere teorico fin qui svolta, oltre ad essere importante per la comprensione del funzionamento dell'alimentatore, costituisce anche l'indispensabile premessa per la traduzione in termini circuitali dello schema a blocchi di figura 4.



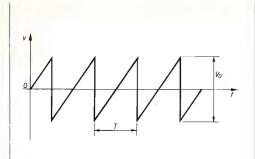
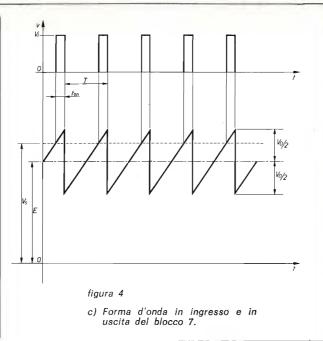


figura 4

b) Forma d'onda all'uscita del blocco 6.



Molte sono le soluzioni che si possono praticamente adottare; essendo inutile esaminarle tutte, si farà riferimento al circuito di figura 5, corrispondente a quello del prototipo rea-

I requisiti che ci siamo proposti di ottenere sono riportati a lato.

1 A - corrente di carico max $(+40 \% \div -20 \%)$ - tensione nominale di uscita 20 V 0.01 % - ripple alla frequenza di commutazione 0,2 % - ripple alla frequenza di rete — tempo di risposta della regolazione <2 msec

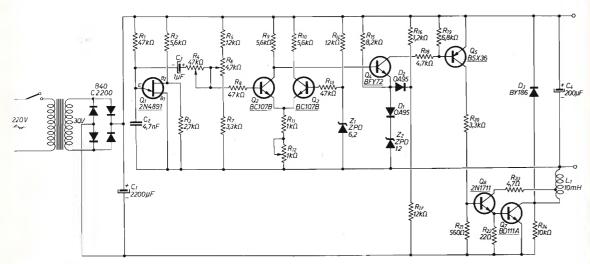


figura 5

1) L'induttore L_i è stato realizzato su nucleo a olla Philips P42/29 con $\mu_{\epsilon}=68$, avvolgendo 174 spire di filo di rame smaltato da 0.8 mm.

La presa intermedia è stata ricavata alla 30° spira del collettore di Q₂. 2) D, va munito di aletta di raffreddamento.

3) Tutte le resistenze sono da 1/2 W al 5 %.

Per quanto riguarda la scelta di T e di G, che risulta, entro certi limiti, arbitraria, abbiamo imposto:

 $T = 50 \, \mu sec$ G = 30

tenendo presenti le osservazioni precedentemente fatte su questi para-

Analizzando lo schema elettrico di figura 5, osserviamo innanzitutto che il parzializzatore vero e proprio è costituito dai componenti C4, D3, L1, Q7, Q8. I due transistori Q_7 e Q_6 realizzano elettronicamente l'interruttore e sono stati collegati in un circuito Darlington modificato, che permette a Q, di saturare.

L'induttanza di L_i è stata massimizzata (tenendo presenti le caratteristiche del nucleo), in modo tale da minimizzare l'ondulazione di corrente; in-

$$|\Delta I_{L max}| = \frac{V_o}{L} T$$

E' opportuno realizzare l'induttore su nucleo in ferrite, possibilmente a olla, che permetta di ottenere un'induttanza dell'ordine di una decina di millihenry senza saturare alla massima corrente di carico prevista.

Il valore di C, è stato determinato imponendo che l'ondulazione di tensione alla frequenza di commutazione in uscita (\Delta V_o) fosse uguale o inferiore a quanto richiesto dalle specifiche

$$\Delta V_o \simeq \frac{V_o T^2}{8 L C}$$

Nel dimensionamento di C, si è inoltre evitato di scegliere un valore tale da far cadere la frequenza di taglio del filtro LC al di sotto di 100 Hz (frequenza del ripple di rete) per non rendere inefficace il filtraggio (di tipo attivo) realizzato dal regolatore.

Il diodo D₃ deve essere un diodo veloce (ti, <1 us) in grado di portare una corrente diretta dell'ordine della massima corrente di carico.

L'oscillatore a dente di sega con periodo di 50 usec, che fornisce la temporizzazione al parzializzatore, è stato realizzato in modo semplice, mediante un transistore unigiunzione, posto in un classico circuito a rilassamento.

L'oscillazione, sommata alla frazione di V_n presente sul partitore R₅, R₆, R₇, viene applicata all'amplificatore differenziale, che opera il confronto con la tensione di riferimento (Z.) e amplifica l'errore.

Il trimmer R₄ va regolato in modo tale che sul collettore di Q2 il dente di sega abbia un'ampiezza uguale a 2 V.. Segue un circuito a soglia, realizzato con un transistore BFY72 e uno stadio di pilotaggio dei transistori di switch. I diodi D₁, D₂ e le resistenze R₁₆, R₁₇ costituiscono un semplice circuito di start automatico, che manda in conduzione il transistore di switch durante il transitorio iniziale.

Per coloro che fossero interessati alla realizzazione del circuito, possiamo aggiungere che eventuali sostituzioni di componenti non sono particolarmente critiche.

Una considerazione a parte va fatta per il diodo e il transistore di commutazione, che devono essere sufficientemente veloci

L'induttore del prototipo è stato realizzato su nucleo della Philips, a olla, tipo P42/29, con $\mu_e = 68$, reperibile presso la ditta Virtec di Milano.

Alcune considerazioni

Le misure effettuate hanno dimostrato la buona efficienza del prototipo e una sostanziale concordanza delle caratteristiche con i valori teoricamente previsti: in particolare abbiamo rilevato che la dissipazione di potenza da parte del transistore di commutazione è molto contenuta, tanto che è stato sufficiente munire lo stesso di un'aletta di ridotte dimensioni.

Probabilmente è possibile ottenere risultati migliori aumentando il guadagno d'anello e la frequenza di commutazione, va però detto che, anche spingendo le caratteristiche al limite, è impensabile ottenere, da circuiti di questo tipo, prestazioni comparabili con quelle di un buon regolatore serie a transistore.

In sostanza, come si è già detto, il maggiore vantaggio di un regolatore a parzializzazione consiste nella dissipazione molto limitata.

Poiché tale vantaggio diventa tanto più sensibile quanto maggiori sono le potenze in gioco, riteniamo che, ridimensionando opportunamente il circuito presentato, si potrebbe ottenere un progetto di un certo interesse pratico per tutti coloro che avessero il problema di dover alimentare un complesso di notevole potenza. * *

ing. Livio Zucca

Un alimentatore stabilizzato che non dissipa

(Switching power supply)

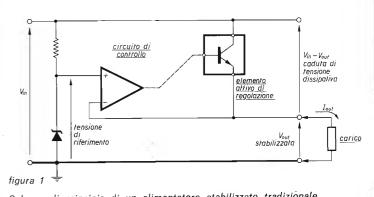
Ciò che voglio presentarvi in queste pagine non è il solito rimpasto, perfezionamento o peggioramento del classico alimentatore stabilizzato che ormai sanno farè anche i bambini, ma è un circuito che funziona in base a un principio diverso, leggermente più sofisticato. Non è una novità in assoluto, questo no, ma sono in pochi a conoscerlo, e ancora più rari coloro che sanno esattamente come fun-

Consiglio la lettura a tutti coloro che si sono interessati agli alimentatori tradizionali e che ne hanno realizzato magari qualche prototiHo voluto realizzare appositamente una soluzione circuitale la più semplice possibile, affinché risultasse comprensibile a tutti.

Afferrato il concetto potrete sbizzarrirvi a complicarlo e completarlo, così come è successo con quelli tradizionali.

Principio di funzionamento

Per linearità di trattazione vorrei softermarmi due secondi sul principio di funzionamento di un alimentatore stabilizzato tradizionale onde scoprire, per successivo confronto, pregi, difetti e differenze rispetto allo « switching power supply ».



Schema di principio di un alimentatore stabilizzato tradizionale.

Nell'alimentatore tradizionale si ottiene, da un potenziale più elevato, una tensione di uscita stabilizzata, tramite una caduta di tensione dissipativa.

La figura 1 schematizza il funzionamento: il circuito di controllo confronta la tensione di uscita con una tensione di riferimento e varia la conduzione dell'elemento attivo di regolazione in modo tale da far tendere, la tensione di uscita al valore di quella di riferimento.

L'elemento attivo di regolazione assorbe la caduta di tensione $(V_{in} - V_{out})$ ed è percorso da quasi tutta la corrente di uscita l_{out} che scorre nel carico; quindi dissipa la potenza

tanto maggiore quanto più grande è la differenza tra la tensione di uscita e quella di ingresso.

Tale elemento attivo di regolazione è costituito in genere da uno o più transistori di potenza, montati su grandi dissipatori termici, i quali danno all'alimentatore l'aspetto di un termosifone, più che di una apparecchiatura elettronica.

In regime di austerità sprecare tanta energia è un vero delitto, oltre al fatto che una soluzione tecnicamente più elegante è senza dubbio auspicabile. Facciamo un esempio numerico per chiarirci le idee in modo quantitativo. Supponiamo di voler alimentare un circuito che funzioni a 5 V e assorba 2 A (potrebbe essere un circuito formato da integrati logici).

Supponiamo inoltre di avere a disposizione una fonte di tensione pari a 24 V, come in realtà disponiamo, ad esempio, su taluni automezzi.

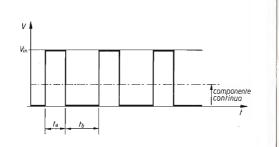
Ottenere 5 V da 24 con un alimentatore stabilizzato tradizionale significa, nel migliore dei casi, per una corrente di uscita di 2 A, utilizzare una potenza di 5 x 2 = 10 W e sprecare una potenza pari a (24-5) x 2=38 W! In questo caso cercare una soluzione migliore è un dovere.

E la soluzione esiste ed è anche abbastanza semplice concettualmente: è sufficiente realizzare una caduta di tensione non dissipativa.

Ma come fare?

Osserviamo il circuitino di figura 2.

Il commutatore « S » si porta alternativamente sulla posizione « a » e sulla posizione « b », generando al punto « X » una forma d'onda rettangolare avente un valore picco-picco pari a V_{in} e una componente continua minore di V_{in} .



Forma d'onda al punto « X » di figura 2.

figura 3

Il valore di questa componente continua dipende da quanto tempo il comutatore rimane sulla posizione «a» rispetto alla posizione «b», come si può osservare sulla figura 3.

Ora se noi applichiamo al punto « X » un filtro passa-basso LC, otteniamo in uscita una tensione continua pari alla componente continua della forma d'onda rettangolare e poiché nel circuito non abbiamo inserito alcun componente resistivo, abbiamo realizzato una caduta di tensione non dissipativa. Questo è il primo principio su cui si basa il funzionamento dello « switching power supply ».

Potrete notare da un semplice calcolo, o anche solo intuivamente, che la corrente di ingresso l_{in} è minore della corrente l_{out} che scorre nel carico.

Risulta inoltre lampante che variando il rapporto tra i tempi « t_a » e « t_h », varierà la tensione di uscita. Quindi, similmente agli alimentatori stabilizzati tradizionali, se confrontiamo la tensione di uscita con una tensione di riferimento in modo da correggere automaticamente i tempi « t_a » e « t_h », otterremo un alimentatore che, oltre a non dissipare energia termica, sarà anche stabilizzato.

Il circuito

A questo punto la difficoltà non è più concettuale, ma esclusivamente circuitale.

Bisognerà ricavare una tensione di riferimento, collegare un comparatore di errore, realizzare una reazione opportuna, ma soprattutto realizzare elettronicamente il commutatore « S ». Così nasce lo schema definitivo di figura 4.

Compiamo ancora una fatica: cerchiamo di seguire dettagliatamente lo schema.

 L_1 , C_4 costituiscono il filtro passa-basso LC di uscita.

 Q_2 , Q_3 , D_1 costituiscono il commutatore « S ». La chiusura « a » è garantita dal darlington Q_2 , Q_3 . E' stata scelta la configurazione darlington per ottenere una bassa potenza nei circuiti di pilotaggio. La chiusura « b » è garantita semplicemente dal diodo D_1 per la seguente ragione: quando Q_2 , Q_3 si interdicono, la tensione ai capi dell'induttanza tende a ribaltarsi e il diodo D_1 si polarizza automaticamente in modo diretto.

 Q_1 , R_σ , R_{τ^*} : circuito di pilotaggio del darlington. Il transistore Q_1 , si trova o in conduzione o in interdizione e quindi anch'esso funziona da interruttore.

C₃, R₄ circuito di accoppiamento tra l'uscita del comparatore e la base del transistore Q₁. Il condensatore C₃ serve per aumentare la velocità di commutazione di Q₁.

R_i, D_{zi}, C_z tensione di riferimento. Può essere realizzata in molti altri modi; questo è il più semplice. Il condensatore C_z è indispensabile a evitare indesiderati accoppiamenti.

 C_1 attenua la componente alternata di I_{in} derivante dalla commutazione di O_2 , O_3 , O_4 . E' indispensabile per il corretto funzionamento dell'alimentatore.

A, R_2 , R_3 , R_5 costituiscono il comparatore che confronta la tensione di uscita con la tensione di uscita con la tensione di riferimento. A differenza del comparatore che esiste in un alimentatore stabilizzato tradizionale, questo non lavora in linearità, bensi la sua uscita si trova sempre saturata o verso l'alimentazione positiva o verso massa, a seconda che la tensione di uscita tenda rispettivamente a diminuire o ad aumentare. R_3 serve a conferire al sistema una piccola isteresi in grado di stabilizzare l'oscillazione.

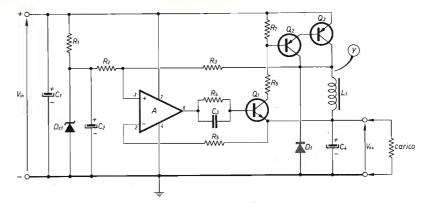


figura 4 Schema finale.

 R_{\star} 2,2 k Ω C_{\star} 100 μ F, 12 V, elettrolitico (vedi testo) R_{ϵ} 1 k Ω

 L_i 0,35 mH (vedi testo)

 R_7 100 Ω tutte da 1/2 W al 5 % Q, 2N1711

Q, TIP31 Texas

 R_e 390 Ω

 Q_3 TIP33 Texas (con dissipatore da $3\div 5$ W)

 D_1 BYX61200 Motorola oppure 1N3879 Sescosem (con dissipatore da $3\div5$ W)

D_{z1} diodo zener da 5,1 V, 400 mW

A amplificatore operazionale tipo µA748 (L148)

Forme d'onda di tensione e di corrente

Le più interessanti sono: quella di tensione al punto « Y » (figura 4) e quelle di corrente nel diodo D_1 , nel transistore Q_3 e nell'induttore L_1 . Le vediamo rispettivamente nelle figure 5-a), b), c), d) ricavate sperimentalmente all'oscilloscopio per una tensione di alimentazione di 24 V e una corrente di uscita di 2,15 A. Da queste forme d'onda possiamo

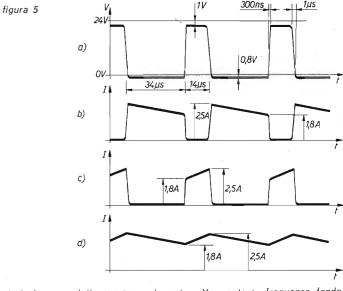
Da queste forme d'onda possiamo trarre alcune considerazioni.

Ci accorgiamo, ad esempio, che l'alimitatore « switching » in realtà un po' « scalda »; e questo per più di una ragione.

Innanzitutto una certa porzione di potenza è assorbita dai circuiti di controllo, e questa è inevitabilmente una potenza persa.

Ma il fatto più importante è che il commutatore « S » della figura 2 non si traduce nel circuito reale in un vero e proprio interruttore.

Quando il darlington è saturato, in realtà tra collettore ed emettitore di Q_3 c'è una tensione di circa un volt, proprio mentre scorre una corrente che va da 1,8 a 2,5 A: ciò da' origine a un'altra fetta di potenza perduta.



a) Andamento della tensione al punto « Y »; notare: frequenza fondamentale ≅ 20 kHz, tempo di chiusura del darlington ≅ 300 ns, tempo di apertura ≅ 1.us;

b) andamento della corrente nel diodo D_i;

c) andamento della corrente nel transistore Q3;

d) andamento della corrente nell'induttore L_I.

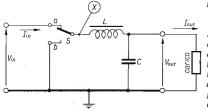


figura 2 Schema di principio.

La commutazione inoltre non è istantanea, ma richiede un certo tempo dipendente dalla qualità dei transistori e del diodo impiegati.

Nel tempo di commutazione la tensione ai capi dell'elemento attivo aumenta mentre la corrente diminuisce, e viceversa.

Ciò da' origine a un picco di potenza dissipata, come risulta evidente dalla figura 6, ricavata anch'essa all'oscilloscopio, espandendo l'asse dei tempi.

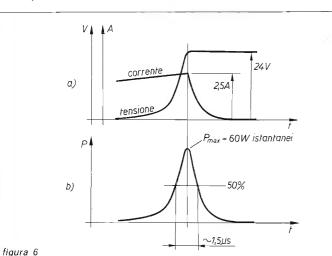
Analogo ragionamento si può fare per il diodo D_I.

lizzativa in più rispetto agli alimentatori tradizionali.

Lo scoglio più duro è la scelta dei materiali, soprattutto per il transistore di potenza, il diodo, il condensatore e l'induttanza del filtro.

1) Il transistore di potenza.

Mentre negli « altri » alimentatori in genere il vecchio amico 2N3055 risolveva ogni problema, qui la questione è diversa: serve un transistore di potenza PNP che sia veloce, e per veloce intendo con tempi di commutazione inferiori al microsecondo.



- a) Andamento della tensione ai capi del transistore Q₃ e della corrente di collettore nell'istante di apertura del darlington;
- b) relativo picco di potenza dissipata.

Il risultato di tutte queste porzioni di potenza dissipata è che il rendimento dell'intero circuito è inferiore a uno, come, d'altro canto, in tutte le « macchine » del mondo.

Qui, ovviamente, abbiamo inteso come rendimento il rapporto tra la potenza uscente e la potenza entrante, cioè:

$$\eta = \frac{V_{out} \cdot I_{out}}{V_{in} \cdot I_{in}}$$

Valori accettabili del rendimento per questo ordine di grandezza di tensioni e correnti e per i materiali usati, sono i valori nell'intorno di 0,7. Ciò significa che se abbiamo: V_{in} =

and one of the second of the

Questa potenza persa è tuttavia assai minore della potenza di 38 W che avremmo perduto se avessimo usato un alimentatore stabilizzato tradizionale.

Qualche difficoltà

__ 1303

Lo « switching power supply » presenta senza dubbio qualche difficoltà rea-

Ricordiamoci che più veloce sarà la commutazione, minore sarà la consistenza del relativo picco di potenza dissipata e migliore sarà il rendimento globale.

2) Il diodo.

Analogo ragionamento vien fatto per il diodo, il quale deve essere scelto, quindi, tra le « fast recovery series » (diodi veloci, in parole povere).

3) I condensatori.

C₂ e C₄ dovrebbero essere condensatori elettrolitici al tantalio in quanto le frequenze in gioco sono piuttosto elevate per condensatori elettrolitici normali.

Infatti, sebbene la frequenza fondamentale della commutazione sia solamente di circa 20 kHz, si tratta pur sempre di un'onda rettangolare con armoniche superiori che raggiungono frequenze dell'ordine di alcuni mega-

A quelle frequenze l'angolo di perdita di un elettrolitico normale è eccessivo e può compromettere il funzionamento del circuito.

Se pensate che il costo dei condensatori al tantalio sia eccessivo o se non li trovate facilmente in commercio, potrete ovviare con qualche elettrolitico di buona qualità in parallelo a un ceramico di capacità discreta (ad esempio 47 nF).

4) L'induttanza.

La chiave di tutto l'alimentatore è appunto l'induttanza L, che presenta qualche difficoltà tecnologica per le seguenti ragioni:

— il suo valore è discretamente elevato (350 μH);

— il fattore di qualità deve essere buono fino a una frequenza di almeno 50 kHz;

— deve sopportare una corrente di almeno 3 A senza saturare il nucleo terromagnetico.

Il materiale ideale per la realizzazione di questa induttanza sarebbe un bel nucleo toroidale (del diametro di \$\frac{3}{-4}\$ cm e sezione di \$0,7\times 1 cm²\$) di * permalloyd sinterizzato * o altro materiale ferromagnetico simile; ma la difficoltà di trovare sul mercato italiano tale nucleo scoraggerebbe molti autocostruttori e sperimentatori appassionati.

lo ne ho trovato qualche esemplare come fondo di magazzino di una ditta specializzata, ma mi considero fortunato

Consiglio quindi di costruire L, avvolgendo 60 spire di filo tipo P36/22 Al 100 della Philips, Mullard o Siemens che con un po' di fortuna potrete trovare anche sui mercatini surplus di materiale telefonico.

Comunque altre soluzioni sono possibili, purché teniate presenti queste due raccomandazioni: non usate per il nucleo ferro da trasformatori in quanto l'induttanza così fabbricata avrebbe un pessimo fattore di qualità alle frequenze elevate; non usate nuclei di ferrite senza o con poco traferro, altrimenti rischiate di saturare il nucleo (detto per inciso, se saturate il nucleo « spaccate » i transistori).

Consigli pratici

Ricordatevi che avete a che fare con un'onda rettangolare di 20 kHz, quindi è indispensabile adottare quelle cautele in sede di montaggio proprie delle frequenze modestamente elevate: collegamenti corti e logicità nella disposizione dei componenti.

Siete anche di fronte a un circuito che, ad anello aperto, ha un guadagno notevole, quindi un accoppiamento indesiderato dovuto a un cattivo montaggio può compromettere il corretto funzionamento.

Può succedere che, in particolari soluzioni di montaggio, vi sia un disturbo sull'ingresso « 3 » dell'operazionale. In questo caso un condensatorino ceramico, ad esempio del valore di 2,7 nF in parallelo alla resistenza R₂ può sistemare ogni cosa, senza peggiorare in modo apprezzabile la stabilità della tensione di uscita.

Se realizzate l'alimentatore su un circuito stampato, consiglio di usare piste di una certa larghezza (tre o più millimetri) per quei collegamenti che portano le maggiori correnti. Usi e applicazioni

Principalmente l'uso dello « switching power supply » è consigliato in quei casi in cui si deve ottenere da batterie una tensione molto minore di quella fornita dalle stesse.

Oggi però si sta divulgando anche per l'alimentazione dalla rete, soprattutto per piccole tensioni e grandi correnti, in quanto permette i seguenti vantaggi:

- minore dissipazione globale;
- minore dissipazione anche nei diodi raddrizzatori;
- minore ingombro:
- migliore stabilità, soprattutto per grandi sbalzi della tensione di rete;
 condensatori di filtraggio molto più piccoli.

Difetti e possibili migliorie

Il difetto principale di questo alimentatore è costituito dal «ripple» di tensione residuo in uscita e dal «ripple» di corrente in ingresso. Il primo è dell'ordine di 50 mV,,, alla

Il primo è dell'ordine di 50 mv.,, alla frequenza di 20 kHz, e con questa configurazione circuitale difficilmente è riducibile.

Il secondo dipende dalla qualità del condensatore C_1 e dalla disposizione dei componenti.

Entrambi i difetti sono eliminabili, o almeno fortemente riducibili, ricorren-

me utilizzato nella realizzazione di un prototipo che mi ha dato molte soddisfazioni sul piano della qualità.

Se l'argomento vi interessa, avrete modo di sbizzarrirvi in una miriade di

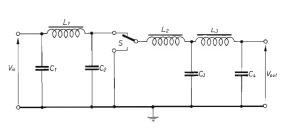


figura 7

Schema di principio di uno « switching » a tre induttanze.

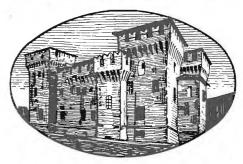
do a soluzioni circuitali più sofisticate che richiedono, in genere, l'uso di più induttanze.

Posso suggerirvi, a titolo di esempio, lo schema di principio di figura 7, da soluzioni, lavorando a un problema che esisterà sempre e comunque in qualsiasi apparecchiatura elettronica: quello delle alimentazioni.

In bocca al lupo, dunque. ** ** ** **

34° MOSTRA MATERIALE RADIANTISTICO MANTOVA

27 - 28 settembre 1975



27 - 28 settembre 1975

nei locali del GRANDE COMPLESSO MONUMENTALE SAN FRANCESCO via Scarsellini (vicino alla stazione FFSS)

Orario per il pubblico: 27 sabato

dalle ore 9 alle ore 12,30 dalle ore 15 alle ore 19

28 domenica

dalle ore 15 alle ore 19 dalle ore 8,30 alle ore 12,30 dalle ore 14,30 alle ore 19

Durante la mostra opererà la stazione I/2-MRM

Tre schemini "pazzi"

IW2AIU, dottor Alberto D'Altan

Dalla mano di un amico misterioso ricevo una serie di progettini che la mia enorme capacità di deduzione identifica come certamente copiati.

Poco male: l'importante è che servano!

A dire il vero che servano non ne sono certissimo...

O meglio: a qualcuno serviranno, ad altri no... insomma, io li pubblico.

1°: Monitor per registrare su nastro l'emissione del baracchino

Siamo certi che la nostra modulazione sia chiara e comprensibile?

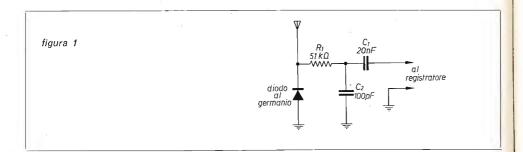
Come ci ascoltano gli amici in frequenza?

Con quale voce ci presentiamo nel nobile mondo dell'etere?

Domande affascinanti, destinate a rimanere senza risposta a meno di non disporre di un aggeggio che raccolga la nostra emissione, la demoduli e la invii a un registratore a nastro, Semplicissimo, direte, basta disporre di un secondo baracchino e, ovviamente, di un registratore.

Economico, soprattutto.

A parte il registratore, a nastro o a cassette, che è necessario, tutto quello che occorre invece è il circuitino di figura 1.



Conviene montarlo in una scatoletta.

Come antenna va bene un pezzo di filo da far passare vicinissimo al baracchino. Se quest'ultimo è schermato troppo bene basta aprirne il coperchio.

Se l'antenna è a tiro si può andare a captare la nostra RF vicino all'antenna stessa.

L'uscita BF verso il registratore è costituita da un cavo BF al termine del quale si monterà uno spinotto adatto all'ingresso del nostro registratore.

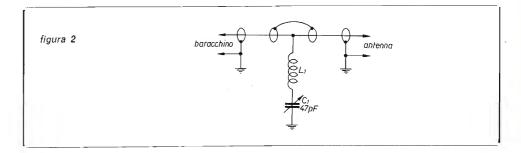
2° e 3°: Trappola anti TVI

Non occorrono evidentemente commenti.

Il problema TVI è serio e in certi casi occorrono filtri come quelli già pubblicati sulla rivista.

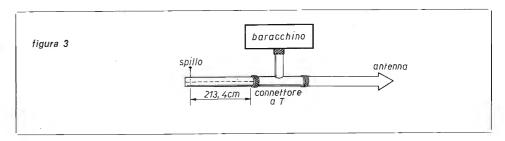
Quella che vi presento è una semplice trappola costituita da un circuito risonante serie, come quella che dovrebbe già esistere nell'interno del baracchino.

Comunque meglio due trappole che una sola e, inoltre, chi sa se quel maledetto lineare è ben filtrato? Ecco dunque il gioiello (figura 2).



Inutile dire che occorre una scatoletta metallica con due connettori SO-239. Tutto quello che si deve fare è regolare \mathbf{C}_1 finché sul televisore l'interferenza risulta minima.

Altra valida versione dello stesso aggeggio, per chi voglia spendere più soldi ed esibire una mostruosità estetica agli amici, è quella rappresentata in figura 3.



L'aggiustamento per la minima interferenza TV procede come segue.

Su un tratto di cavo RG58/U lungo circa 228 cm si segna la lunghezza di 213 cm a partire dal connettore.

La lunghezza ideale viene trovata mettendo in corto il cavo in punti posti alcuni centimetri in là o in qua rispetto al segno.

Questa operazione viene eseguita infilando uno spillo nello spessore del cavo (ah! ah!) e quardando il TV.

Si sposta lo spillo fino a ottenere la minima interferenza. *******

RISULTATI " FLASH " del BARTG

- 1) I1PYS 221,998
- 2) W3EKT 219.520
- 3) KZ5BH 197.100

Il prossimo mese risultati completi e commenti.

W8YEK collega cento Paesi in SSTV

14LCF, professor Franco Fanti

Gene Kundert, W8YEK ha collegato cento Paesi in 2 x SSTV (collegamento bilaterale).

E' questa la dimostrazione dell'interesse che la Slow Scan ha conquistato tra i Radioamatori in un periodo relativamente breve.

Chi è W8YEK?

Chi opera in SSTV è quasi impossibile che non lo abbia collegato perché come egli dice: ... opero da 10 a 12 ore al giorno, sette giorni alla settimana, e nell'inverno e in estate da 2 a 4 ore al giorno.

Da Gene ho ricevuto alcune fotografie che presentano una stazione a console veramente notevole.

C31HD ANDORRA KC4USX ANTARCTICA CN8HD MOROCCO DJUP W GERMANY 1973 DA3LP - GREENLAND
DUTER PHILIPPINES
GAUT SPAIN
EAGE CANARY IS PADO AN METH ANSIERDAL
EAGE CANARY IN THE CANARY CANARY IS CANARY IN THE CANARY C HH2HH HONDURAS HZISH - SAUDI ARABIA INLCF ITALY (SIPEM SARDINIA

KHBDEH - HAWAH KL70RZ - ALASKA

KP4GN - PUERTO RICO

KS60W - SAMOA KV4CM - VIRGIN IS, KX6DR - MARSHALL IS, LA3SG - NORWAY

LUZAAG - ARGENTINA LUTAGE AHGENTINA LXTSK LUXEMBOURG OA4F PERU OD5HC LEBANON OE6GC AUSTINA OHSHM - FINLAND. OKINH CZECHUSI OVAKI.

XWBAX LAOS YN3RBD NICARAGUA YUZCDS - YUGOSLAVIA YV5AS - VENEZUELA

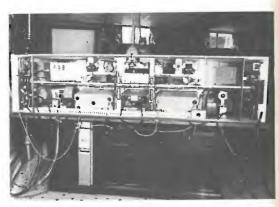
YVSAS - VENEZUELA ZFIAO - CAYMAN ZLIAGY N ZFALAND ZSGUR SOUTH AFRICA ZS38 SOUTH WEST AFRICA

SW1AT W. SAMOA

6Y5PB - JAMAICA YBBAAY INDONESIA

8RIW - GUYANA

9K2AM - KUWAIT 905BG REP. OF CONGO



cq · 9/75

Nella prima foto W8YEK è accanto alla sua stazione nella quale vi è un poco di tutto. A destra due converters e una telecamera SSTV, al centro una linea Collins, poi dall'indicatore di altezza dell'antenna al frequenzimetro, dal registratore all'orologio digitale, e una vasta strumentazione.

Il tutto installato sopra e dentro una scrivania di antiquariato solidissima nonostante i suoi 90 anni.

Nel complimentarmi con Gene per la magnifica stazione e per i risultati conseguiti presento anche l'elenco delle stazioni che ha lavorato per dare una dimostrazione del fenomeno Slow Scan TeleVision. 常常常常常常常常常

Antenne

professor Corradino Di Pietro, IØDP

C. Di Pietro via Pandosia 43 00183 Roma

Prima di descrivere uno dei prossimi mesi un'antenna yagi autocostruita. che ne direste di rivedere insieme alcuni principi fondamentali delle an-

L'argomento è vastissimo e dovrò per forza limitarmi alle cose essenziali. Per chi volesse approfondire la materia, posso suggerire « Il manuale delle antenne » di Angelo Barone, (edizioni CD).

Anzi, in questa breve chiacchierata, non posso pubblicare molti grafici e formule, e farò spesso riferimento al suddetto libro nel quale troverete tutti i dati per la costruzione delle varie antenne HF e VHF (yagi, cubical quad, ground-plane ecc.), degli adattatori di impedenza e degli strumenti per la messa a punto delle antenne (il misuratore di campo, il ponte per la misura dell'impedenza di un'antenna, ecc.).

Mi sembra superfluo sottolineare quanto sia importante una buona antenna.

Se si vuole aumentare l'efficienza della nostra stazione, è preferibile migliorare il sistema radiante piuttosto che aumentare la potenza.

Conviene sia dal punto di vista economico e sia dal punto di vista delle interferenze che un aumento della potenza può provocare.

Ciò è dovuto al fatto che i circuiti d'ingresso dei televisori non riescono a bloccare un segnale troppo forte.

Capisco che la colpa è del televisore ma non è facile farlo capire all'u-

Per questo caso di interferenza basta mettere un filtro passa-alto sul ricevitore TV. Anche se questo filtro è esterno al televisore, l'utente profano considera l'inserzione del filtro una manomissione al suo apparecchio.

C'è poi il problema: chi paga il filtro? Dovrebbe pagarlo l'utente, ma chi lo convince?

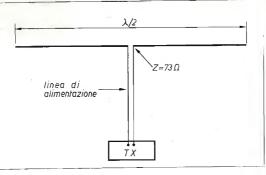
Lunghezza elettrica di un dipolo

Il dipolo si considera l'antenna fondamentale dalla quale derivano la maggior parte delle altre antenne; vediamo subito quanto deve essere lungo un dipolo per poter funzionare bene alla frequenza sulla quale dobbiamo trasmettere (figura 1).

Tutti sanno che il dipolo deve essere lungo $\lambda/2$, cioè la metà della lunghezza d'onda.

figura 1

L'antenna fondamentale è il dipolo che in teoria deve essere lungo mezza lunghezza d'onda e che presenta al centro una resistenza di radiazione di 73 Ω (valore teorico).



Da questa premessa, si deduce subito la formula per il calcolo:

lunghezza dipolo = frequenza in MHz

Supponendo di voler calcolare la lunghezza di un dipolo per 14,2 MHz (siamo circa al centro banda dei 20 m), si ha:

$$\frac{150}{14.2}$$
 = 10,57 m

Diciamo subito che questa è la lunghezza teorica o elettrica.

In pratica la lunghezza reale è un po' più corta, ma questo lo vedremo dopo. Per il momento restiamo alla teoria che dice che un dipolo « risuona » quando è lungo mezza lunghezza d'onda.

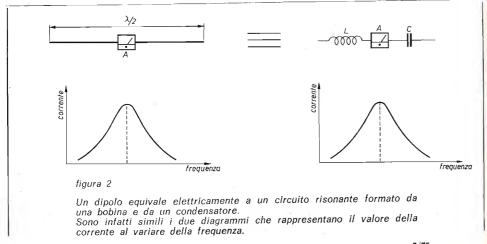
La parola « risuona » ci fa pensare subito ai circuiti risonanti a LC, ossia a un circuito formato da una bobina e da un condensatore che, come è noto anche ai principianti, risuona a una certa frequenza che si trova con una nota formuletta.

Dipolo e circuito risonante a LC

Anche se a prima vista potrebbe sembrare strano, esiste una forte analogia tra un dipolo e un circuito a LC.

Più esattamente, un dipolo alimentato al centro ha il suo equivalente elettrico in un circuito LC in serie.

In figura 2 ho disegnato un dipolo e un circuito LC in serie.



Per chi lo avesse dimenticato, vediamo che succede quando un circuito risonante in serie viene collegato a una tensione RF di qui si può variare la frequenza.

Se la frequenza è bassa, la reattanza del condensatore è alta, e passa poca corrente.

Man mano che la frequenza aumenta, la reattanza del condensatore diminuisce ma aumenta la reattanza della bobina.

Ci sarà un punto, cioè una frequenza, dove la reattanza capacitiva e la reattanza induttiva sono uguali.

Ricordando che le due reattanze sono di natura opposta, deve esservi una frequenza alla quale le due reattanze si annullano o, in parole povere, è come se queste due reattanze non ci fossero più nel circuito.

La conseguenza è che, a questa frequenza di risonanza, la corrente sarà massima, sarà limitata solamente dalla resistenza ohmica del circuito, e questa resistenza ohmica è costituita soprattutto dalla resistenza del filo della bobina.

Se continuiamo ad aumentare la frequenza, accade che adesso la reattanza induttiva prende il sopravvento su quella capacitiva e la corrente comincia a scendere.

Tutto ciò è chiaramente illustrato dal grafico sotto il circuito a LC.

Adesso, se facciamo lo stesso esperimento con il dipolo, noteremo che l'amperometro A (sistemato al centro del dipolo) si comporterà allo stesso modo, e infatti il grafico che rappresenta questa corrente è simile al grafico del circuito LC.

Ammettiamo di fare la prova con un filo di una decina di metri che, come calcolato un momento fa, risuona sui 14 MHz.

Se la frequenza è inferiore ai 14 MHz, l'amperometro A accuserà poca corrente.

Aumentando la frequenza, la corrente aumenta per raggiungere un massimo a 14 MHz.

Se continuo ad aumentare la frequenza, la corrente diminuisce, esattamente come è avvenuto nell'esperimento con il circuito LC.

Tiriamo le somme: non possiamo negare che tra un pezzo di filo e un circuito LC c'è una forte analogia.

Ho usato di proposito la parola analogia in quanto tra i due circuiti risonanti ci sono anche delle differenze.

Per distinguere i due circuiti risonanti, il dipolo si chiama circuito risonante lineare o a costanti concentrate.

La ragione che il dipolo è chiamato un circuito a costanti distribuite è che in esso la capacità e l'induttanza sono distribuite su tutto il filo.

Per coloro che ancora non fossero persuasi che un filo ha induttanza e capacità, facciamo un altro esperimento.

Ammettiamo di voler sempre trasmettere sui 14 MHz ma non abbiamo lo spazio per stendere dieci metri di filo, ammettiamo di avere spazio solo per sette metri.

Che si fa? si aggiunge al filo dell'antenna una bobina (o un capacitore) e l'antenna risuona a 14 MHz.

C'è ancora una precisazione da fare per quello che riguarda la capacità e l'induttanza del dipolo.

Induttanza e capacità non sono distribuite uniformemente ma l'induttanza è più forte al centro mentre la capacità è più forte alle estremità.

Questo è importante quando non si ha lo spazio per una certa antenna. Per portarla a risonanza alla frequenza che ci interessa, si mette dell'induttanza nella parte centrale del dipolo oppure della capacità alle estremità.

Antenn

Avrete notato, nelle antenne montate su automobili, la presenza di una bobina e di un « cerchietto metallico » all'estremità.

Questo cerchietto è una capacità e serve per ridurre le dimensioni dell'antenna.

A causa del suo aspetto viene chiamato « capacitive hat » (« cappello » capacitivo).

Resistenza di radiazione

Un dipolo ideale (teso nel libero spazio e fatto con filo infinitamente sottile) ha al centro una resistenza di radiazione di 73 Ω e si tratta di una resistenza pura (senza reattanze capacitive o induttive).

In pratica questo valore di $73\,\Omega$ è influenzato da diversi fattori come diametro del filo, altezza dal suolo, ecc.

Vediamo in che senso influisce il diametro del filo o del tubolare con cui è costruita l'antenna.

Più il filo è grosso, più la resistenza di radiazione diminuisce.

Ovviamente l'effetto è più marcato in un dipolo tubolare e nel libro summenzionato c'è un grafico che da' il valore di questa resistenza di radiazione a secondo del diametro o, per essere più preciso, a secondo del rapporto tra lunghezza d'onda e diametro.

Ugualmente un altro diagramma mostra come l'altezza del dipolo dal suolo fa variare guesta resistenza di radiazione.

Va altresì precisato che il termine resistenza di radiazione è un termine fittizio o convenzionale, cioè la parola « resistenza » non va interpretata come una perdita.

Esistono in un'antenna anche delle vere perdite (il filo presenta una resistenza ohmica al passaggio della RF e anche gli isolatori costituiscono una perdita), però queste vere perdite, in un dipolo ben costruito, sono limitate.

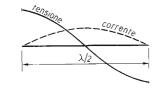
In pratica ciò significa che quasi tutta la RF che arriva in antenna viene irradiata e solamente una piccola parte va effettivamente perduta. La faccenda del diametro diventa più importante in VHF e UHF per la ragione che si tratta di un rapporto fra lunghezza d'onda e diametro.

Tensione e corrente in un dipolo

La radiofreguenza in arrivo sul dipolo si distribuisce secondo la figura 3.

figura 3

In un dipolo la corrente si distribuisce come è indicato dalla linea tratteggiata, cioè è massima al centro e minima alle estremità.
L'opposto avviene per la tensione.



La corrente ha la massima ampiezza al centro: lo si chiama ventre di corrente (current loop), mentre è minima alle due estremità.

La tensione si distribuisce in maniera opposta alla corrente. Si ha un minimo al centro (nodo di tensione) e un valore massimo alle estremità. Il fatto che la tensione e la corrente si distribuiscono nel modo illustrato nella figura 3 ha delle implicazioni pratiche.

Come esempio, prendiamo un dipolo tubolare dove a volte è necessario mettere qualche isolatore di sostegno.

Per avere un minimo di perdite, è bene mettere l'isolatore dove la tensione è bassa, cioè verso il centro.

Larghezza di banda

Abbiamo visto che un dipolo risonante a una certa frequenza presenta al centro una resistenza pura (senza reattanze) di una settantina di ohm. Che accade se ci spostiamo di frequenza sopra o sotto la frequenza di risonanza?

Avviene quello che capita nel corrispondente circuito LC.

Oltre alla resistenza ohmica, si ha anche una reattanza induttiva o capacitiva.

Per noi radioamatori il problema non è molto grave dato che (purtroppo!) le nostre bande sono piuttosto strette.

Se sintonizziamo il nostro dipolo al centro della banda, anche spostandoci agli estremi della banda, non introduciamo reattanze tanto grandi da darci fastidio.

In ogni modo conviene sempre avere reattanze più basse possibili e all'uopo basta fare il diametro dell'antenna abbastanza grosso.

Più grosso è il diametro, minore è la reattanza quando ci si sposta dal centrobanda.

Anche qui si nota una correlazione tra dipolo e circuito risonante LC.

Sto parlando del « Q » o fattore di merito.

Allorché si vuole che un circuito LC lasci passare una certa banda di

frequenze bisogna farlo con un O non troppo elevato.

In un dipolo, il Q dipende dal diametro del filo o tubolare o, sempre per la precisione, dipende dal rapporto tra lunghezza d'onda e diametro.

Balun

Un dipolo alimentato al centro è un'antenna simmetrica e dovrebbe essere alimentato con una linea di alimentazione simmetrica (per esempio la piattina da 75 Ω).

L'uso della piattina presenta alcuni inconvenienti.

— Anche se costa meno del cavo coassiale, si rovina a causa degli agenti atmosferici e allora va sostituita, così si annulla il minor costo iniziale.

— Difficoltà di istallazione in quanto va distanziata dal muro.

— L'uscita dei moderni trasmettitori è asimmetrica, va bene quindi per il cavo coassiale: se si usa la piattina bisogna metterci un « transmatch » (adattatore).

— Anche se poco, la piattina irradia; a parte la perdita di RF, ciò potrebbe causare interferenze.

Per le suddette ragioni la maggior parte degli OM usano il cavo coassiale il quale, a causa della sua asimmetria rispetto al dipolo, produce due effetti negativi:

— il diagramma di radiazione del dipolo viene alterato;

- il cavo coassiale irradia e questa è forse la cosa più fastidiosa (TVI). Come si rimedia?

Si interpone un balun tra il dipolo e la linea di alimentazione.

A proposito il termine balun proviene dalla contrazione di « **BAL**anced to **UN**balanced » e quindi va pronunciato con l'accento sulla prima sillaba (bàlun, non balùn).

Spesso un balun viene considerato un adattatore d'impedenza ma, per precisione, dovrebbe essere considerato un simmetrizzatore.

Infatti adatta una linea asimmetrica (il cavo coassiale) a un'antenna simmetrica, senza operare un adattamento d'impedenza in quanto l'impedenza caratteristica del cavo coassiale è dello stesso ordine di grandezza della resistenza di radiazione del dipolo, cioè una settantina di ohm.

Tempo fa qualcuno mi ha chiesto se un dipolo poteva essere alimentato con cavo coassiale da 52 Ω .

La risposta è affermativa in quanto la resistenza di radiazione di un dipolo si aggira spesso sui sessanta ohm.

Come spiegato prima, questa resistenza di radiazione dipende da vari fattori la cui valutazione esatta non è sempre possibile.

A questo punto qualcuno obietterà che non tengo molto in considerazione le onde stazionarie.

Ho notato che oggigiorno molti OM hanno una grande paura di queste onde stazionarie, e ad esse vanno tutte le colpe se qualcosa nel TX non va. Temo che si esageri, così come si esagerava un tempo in senso inverso allorché non ci si preoccupava molto di queste onde stazionarie.

Spesso alle onde stazionarie si dà la colpa se il PA si esaurisce in poco tempo; si dimentica che ci sono altre ragione che portano all'esaurimento dalle povere valvale finali!

Adattatore di impedenza a quarto d'onda

Se la resistenza di radiazione dell'antenna e la resistenza caratteristica del cavo coassiale sono molto diverse, è necessario interporre un adattatore d'impedenza. Ne esistono di diversi tipi, vediamo quello a quarto d'onda che è anche chiamato adattatore a « Q ».

Avevo una ground-plane per i 20 m, la cui resistenza di radiazione è sull'ordine di 30 Ω .

Il cavo che avevo a disposizione era di 73 Ω .

In un primo tempo collegai direttamente il cavo all'antenna.

Siccome tutto funzionò abbastanza bene, per un certo tempo trasmisi senza preoccuparmi del « mismatch » (disadattamento); un bel giorno, per scrupolo di coscienza, andai a misurare il ROS e trovai che era 1:3! In questo caso il rimedio più semplice è di interporre uno spezzone di cavo coassiale di impedenza caratteristica « intermedia » tra la resistenza di radiazione dell'antenna (nel mio caso una trentina di ohm) e l'impedenza caratteristica del cavo che si ha a disposizione (nel mio caso il cavo da $73\ \Omega$).

Ecco come si trova l'impedenza caratteristica dello spezzone.

$$\sqrt{30 \times 73} = 53$$

Basta moltiplicare la resistenza di radiazione per l'impedenza del cavo coassiale che si possiede, e poi si estrae la radice quadrata.

Il risultato ci dice che lo spezzone di cavo da interporre deve essere da $53\,\Omega.$

Siccome esiste in commercio proprio il cavo da 52 Ω , il gioco è fatto. Calcoliamo adesso la lunghezza di questo spezzone che deve essere un quarto d'onda.

Ricordato che la ground-plane era sintonizzata su 14,2, il quarto d'onda si trova così:

quarto d'onda =
$$\frac{75}{14,2}$$
 = 5,28 m

Questa sarebbe la lunghezza dello spezzone se la velocità di propagazione delle onde radio fosse di 300 km/s come avviene nello spazio. Nel cavo coassiale le onde radio viaggiano a velocità inferiore a causa

del dielettrico.

Dobbiamo quindi moltiplicare la lunghezza teorica della quarto d'onda per 0,66:

$$5.28 \times 0.66 = 3.48 \text{ m}$$

Giunto a questo punto, misi lo spezzone e le onde stazionarie sparirono. Per completezza devo dire che questo 0,66 vale per i normali cavi che noi adoperiamo.

Possono esserci dei cavi coassiali a bassissime perdite per i quali questo fattore di velocità è differente.

Per maggiori ragguagli rimando sempre al libro di Angelo Barone.

Lunghezza pratica del dipolo

Per più di una ragione, la lunghezza reale del dipolo è leggermente più corta di mezza lunghezza d'onda.

Prendiamo prima in considerazione un dipolo fatto con un filo.

Per sorreggere un dipolo filare bisogna metterci due isolatori alle estremità.

L'isolatore e il cappio (loop) che il filo forma intorno all'isolatore costituiscono una piccola capacità che fa risuonare l'antenna a una frequenza più bassa.

La stessa cosa accade in un circuito LC: se si aggiunge una piccola capacità, il circuito risuona a una frequenza leggermente più bassa.

Questa influenza degli isolatori si chiama « end effect » (effetto di terminazione) e non è esattamente valutabile poiché dipende dalla forma fisica dell'isolatore, dal materiale con cui è fatto, dalla forma fisica del cappio, ecc.

Si usa allora per le antenne filari un fattore di accorciamento di 0,95. Nel caso della nostra antenna per i 20 m si ha:

$$10,57 \times 0,95 = 10,05 \text{ m}$$

Come si vede, i due isolatori hanno accorciato l'antenna di mezzo metro circa.

Esaminiamo ora un dipolo costruito con tubolare.

In questo caso i due isolatori alle estremità non ci sono, al massimo potrebbe essere necessario mettere qualche isolatore al centro dove, essendoci un nodo di tensione (figura 3), il loro effetto accorciante è molto minore.

L'effetto di accorciamento delle antenne tubolari è dovuto principalmente al diametro, e qui la faccenda può essere valutabile con una certa precisione (nel solito libro c'è un grafico che da' il fattore di accorciamento a secondo del rapporto tra lunghezza d'onda e diametro).

Supponendo di usare un tubo da due centimetri di diametro, il grafico ci dice che la lunghezza elettrica dell'antenna deve essere moltiplicata per 0.97:

$$10.57 \times 0.97 = 10.25 \text{ m}$$

Come si nota, la lunghezza reale tra un dipolo a filo e un dipolo tubolare non è trascurabile.

Ci sarebbe ancora molto da dire sull'argomento ma lo spazio a mia disposizione è terminato, mentre sulle antenne non si terminerebbe mai! * * *

Sweeppare è facile

16MCF, Massimo Corinaldesi

Farlo bene, un po' meno.

L'apparecchio che descrivo non è certo la soluzione ottima a tale problema, più che altro spero possa servire da spunto per migliori realizzazioni da parte di chi è meno inesperto di me.

Alcune volte, pasticciando con i ricevitori, sorge la necessità o, più semplice-

mente, la curiosità di sapere « come » risponde la media.

Il metodo a punti è certamente il migliore ma anche il più lungo e noioso: viene allora in aiuto quell'apparecchietto che una mente burlona ha chiamato sweep quando, forse, sweeper sarebbe stato più adatto.

Premessa

Siccome possedevo un piccolo oscil·latore variabile a valvola da 140 kHz a 25 MHz, ho deciso dapprima di ringiovanirlo con un FET poi, già che c'ero, di sweepparlo decentemente.

La cosa non ebbe esito immediato.

Anzitutto uno sweep per OM deve essere in grado di farci vedere filtri stretti e a basso fattore di forma senza deformazioni dell'immagine.

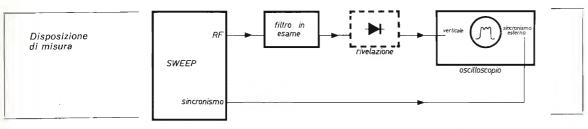
Per questo occorre che la frequenza di sweeppaggio sia più bassa possibile compatibilmente con il tempo di persistenza dei fosfori dell'oscilloscopio che si sta

Occorre inoltre che tale sweeppaggio avvenga linearmente nel tempo (1). Il primo requisito tiene conto del fatto che quanto più il circuito in esame è selettivo, tanto più ha la tendenza a creare oscillazioni smorzate di ampiezza rilevabile mentre la frequenza di spazzolamento è già giunta a un valore cui, in regime statico, dovrebbe invece corrispondere un'ampiezza molto minore.

Il secondo deriva dal fatto che la scansione orizzontale in un oscilloscopio è

lineare nel tempo.

Questo poiché per la mia realizzazione non ho seguito l'uso di pilotare l'asse X con la stessa tensione di sweeppaggio, ma l'asse X è pilotato dal circuito di scansione proprio dell'oscilloscopio sincronizzato con la frequenza di sweeppaggio:

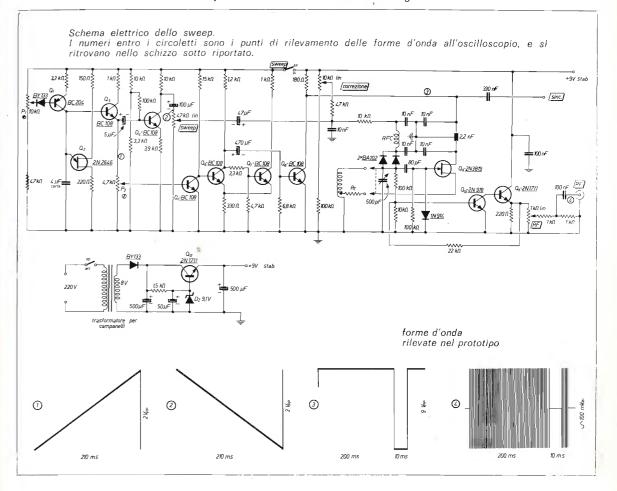


Il perché di questa scelta sta nel fatto che per la frequenza di sweeppaggio ho predisposto il valore di 5 Hz: è abbastanza bassa e produce in verità un certo sfarfallio fastidioso nell'immagine, ma dato che tali misure non si fanno tutti i giorni, meglio farle bene e perdere un po' in comodità.

Scelta la frequenza, c'è da scegliere la forma d'onda.

Ho usato il dente di sega lineare poiché, rispetto alla più normale sinusoide, provoca durante ogni periodo una variazione di tensione meno rapida nel tempo. Infatti, a parità di frequenza e di ampiezza massime, la sinusoide passa dal valore minimo al massimo in un semiperiodo, mentre il dente di sega impiega un periodo intero, cioè il doppio.

Detto questo, scende subito come sia estremamente difficile pilotare l'asse X di un oscilloscopio normale con un dente di sega a 5 Hz.



Si creano delle fortissime non linarità nella scansione effettiva dello schermo a causa delle capacità di accoppiamento che, in tali amplificatori, non sono sufficientemente alte.

Tale difetto scompare solo con amplificatori X accoppiati in continua, ma qui siamo su apparati abbastanza poco diffusi almeno a livello amatoriale.

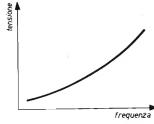
Quindi basta predisporre il tempo di scansione in modo che tutto l'asse X venga percorso in circa 200 ms, si commuta su sincronismo esterno (positivo) collegandolo alla apposita uscita dello sweep(er), e il gioco è fatto con molta più linearità.

Questo però non toglie che l'amplificatore verticale è bene che sia in continua dato che si ha sempre da visualizzare un inviluppo a 5 Hz.

Comunque i problemi non finirono qui.

Resta il fatto che lo sweeppaggio in frequenza debba avvenire linearmente nel tempo affinché l'asse X dello schermo presenti linearmente le frequenze come un vero e proprio grafico tensione/frequenza.

Il perché di ciò può essere intuitivamente reso a questo modo (non me ne vogliano i matematici!): si è detto che l'asse X è spazzolato con una legge tensione/spazio lineare. Noi vogliamo come risultato una rappresentazione trequenza/spazio lineare, occorre perciò « abbinarla » a una legge frequenza/tensione anch'essa lineare:



tensione	frequenza	 frequenza
spazio	tensione	 spazio

utilizzando una specie di equazione dimensionale.

Detta in soldoni, a noi a questo punto occorre un VCO in RF che abbia un legame lineare tra frequenza generata e tensione di pilotaggio.

Normalmente si usano oscillatori LC pilotati a varicap, ma la legge tensione frequenza in questo caso è ben lontana dall'essere lineare (vedi grafico a lato).

Una soluzione elegante ce la propone (2) tenendo conto del fatto che tale funzione benché non lineare è pur sempre monotòna. Si fa uso di un circuito di correzione della tensione di comando dal dente di sega a una forma più ingobbita (in pratica un generatore di funzione) tale da linearizzare a tratti tale legame.



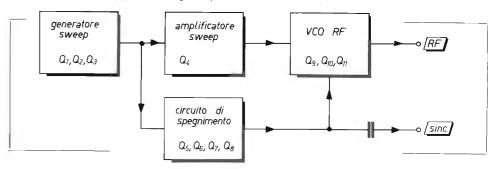
Il relativo circuito è sì semplice, ma richiede una taratura per punti da effettuarsi su ogni esemplare, cosa un po' fastidiosa anche per chi possa adoperare un frequenzimetro digitale.

Noi, più modestamente, operiamo così,

Pilotando con piccole tensioni sfrutteremo solo un piccolo tratto del grafico, ora tale tratto può essere considerato lineare almeno in prima approssimazione. Saremo costretti ad avere tassi di sweeppaggio molto bassi, ma saremo più certi che la figura che si vede sullo schermo sia realmente la curva di risposta indagata.

Resta da vedere il circuito di spegnimento.

Questo, bloccando periodicamente l'oscillazione, permette al filtro di smorzarsi per circa 10 ms e lo preserva dal fronte di discesa del dente di sega che, estremamente breve, lo sottoporrebbe a uno sweppaggio estremamente rapido. In totale tutto l'apparato seque questo schema a blocchi:



Generatore e amplificatore di sweeppaggio

E' composto da un oscillatore a rilascio ${\rm O_2},$ pilotato da un generatore a corrente costante ${\rm O_1}.$

Segue un separatore di emettitore O₃ e un amplificatore-separatore O₄.

Questo stadio è fortemente controreazionato ciò che porta a buona linearità ma bassa amplificazione.

E' sorprendente la versatilità degli unigiunzione.

 ${\sf P}_1$ va regolato per ottenere la voluta durata del tempo di presentazione, nel mio caso 200 ms.

Chi trovasse fastidiosa la scansione a $5\,Hz$ non ha altro che regolare P_1 per valori maggiori di frequenza.

Addirittura si potrebbe portare a pannello o P_1 stesso o un commutatore che selezioni diversi trimmer pretarati a piacimento in modo così da sweeppare velocemente per filtri larghi, e lentamente per filtri più stretti.

Circuito di spegnimento

Niente altro che un trigger $\{Q_6,\,Q_7\}$, pilotato da Q_5 , utile a fare sì che Q_3 « senta » un carico per quanto più stabile possibile, anche se basso.

 Q_8 è montato a interruttore e agisce saturandosi e portando così a zero (in pratica circa 0,3 V) la tensione di alimentazione dell'oscillatore RF.

Dato il funzionamento saturo-interdetto, un comune BC108 va benissimo.

 P_2 va regolato per ottenere il voluto tempo di spegnimento, che personalmente ho posto in circa 10 ms.

Tutto questo stadio sarebbe molto più intelligentemente sostituibile con un monostabile, ma ho fatto dei tentativi falliti senza pietà. Forse non ho scelto il circuito più adatto.

Oscillatore e separatore RF

Si tratta di un normale ECO a FET.

Le bobine che ho usato sono quelle di un gruppo RF prodotto dalla Corbetta appositamente per oscillatore modulato a valvola, comunque non c'è ragione che ne impedisca l'autocostruzione per le gamme che più interessano.

Le RT, da provare gamma per gamma, non sono certo necessarie: assieme al 1N914 servono a mantenere costante la tensione RF in gate a O_9 per farlo funzionare sempre nelle stesse condizioni.

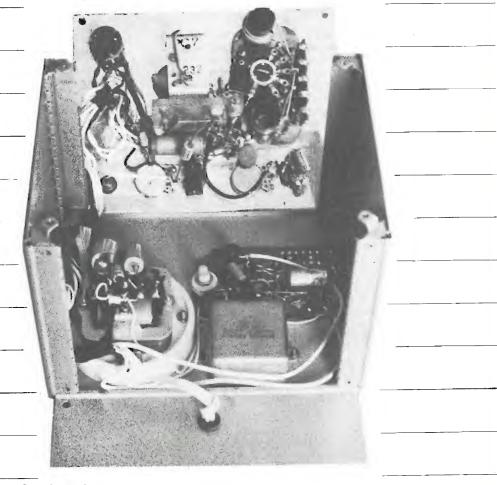
Segue un separatore ($Q_{10},\ Q_{11}$) non troppo lineare fino ai 25 MHz, ma sufficiente allo scopo.

Montando un FET in source-follower non ho notato netti miglioramenti anche per quanto riguarda il trascinamento in frequenza sotto carico.

Sembrerà brutale spegnere proprio l'oscillatore, ma spegnendo solo i separatori un po' di RF esce sempre: andrebbe bene provare con un anello di diodi pilotati da un'onda quadra.

Comunque così facendo non si notano bird-chirping al BFO del mio RX. Notare che, chiudendo l'interruttore di sweep e tenendo a zero il controllo di tasso di sweep, si ha una specie di modulazione di ampiezza utile per ricono-

scere il segnale.



Conclusioni

L'oscillatore RF si è dimostrato sufficientemente stabile allo scopo.

L'uscita RF non è molto alta e varia da gamma a gamma a causa del separatore non buono, comunque si è sui 100 mV_{nn} con una ottima sinusoide.

Il tasso di sweeppaggio massimo varia chiaramente con la capacità del variabile inserita, nel mio caso da meno di 1 % a variabile chiuso a circa 8 % a variabile aperto, comunque queste misure sono legate alla capacità residua del cablaggio e al tipo di varicap usati: nel mio caso ho messo due BA102, uno punto verde e uno punto blu.

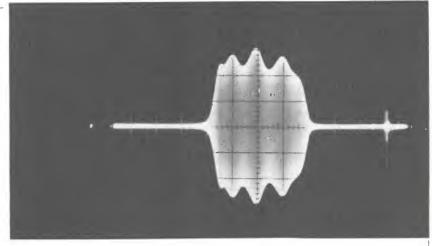
Un difetto è questo: date le grosse capacità di accoppiamento, si hanno lunghe costanti di tempo nel circuito dei varicap.

Perciò il comando « correzione », che può peraltro essere omesso collegando i varicap al +9 V con 47 k Ω , richiede alcuni secondi per poter agire dopo essere stato ruotato, così pure agendo sull'interruttore di sweep e sulla accensione generale si hanno spostamenti di frequenza che si annullano nel giro di 10 o 15 sec.

Come risultati ho potuto vedere la risposta di un filtro meccanico Collins per SSB a 455 montato nella catena di media del mio RX autocostruito, e la immagine è accettabile.

Mentre per medie — o filtri — sempre a 455 kHz ma più larghe, lo sweeppaggio può rivelarsi insufficiente.

A ciò si può ovviare iniettando il segnale RF prima del mixer, regolando il tasso di sweep al minimo indispensabile.



Curva di risposta di una catena MF 455 kHz con filtro meccanico da 2,4 kHz. La non perfetta orizzontalità del ripple è dovuta a una non buona regolazione dei trasformatori MF.

Anche un quarzo per BFO sempre a 455 si fa vedere pur se con una vistosa serie di code di risonanza (per questi Q penso occorrano frequenze di sweep molto al di sotto di 1 Hz).

Particolari note costruttive non ve ne sono, tranne quella di curare almeno meccanicamente la parte RF.

Il circuito non è per nulla critico e i componenti sostituibili con equivalenti al più con qualche riaggiustaggio alle polarizzazioni.

Per sapere a quanti kilohertz corrisponde una divisione orizzontale sullo schermo basta spostare l'immagine tra i due estremi dello schermo stesso e guardare sulla scala tarata dello sweep a quale intervallo di kilohertz corrisponde, si divide poi per il numero di divisioni attraversate (1).

Circa il possibile impiego con RX già funzionanti, consiglio di tenere il livello di RF al minimo possibile e disattivare il circuito di CAG che in certi casi deforma molto l'immagine, specie a seconda delle costanti di tempo inserite in esso. Un'altra cosa: un errore in cui ero caduto è ricordarsi che i costruttori forniscono le caratteristiche dei filtri in dB mentre noi osserviamo una scala di tensione lineare.

Inoltre tenere presente che lo sweeppaggio è unilaterale, nel senso che la frequenza viene shiftata solo verso valori inferiori a quello che segna la scala. Sperando di essere stato utile a qualcuno e ben cosciente di non aver scoperto nulla di nuovo, resto a disposizione di chi si voglia mettere in contatto con me.

Riferimenti bibliografici del testo

- 1) Giampaolo Fortuzzi, Generatore sweep a lenta scansione per filtri a quarzo, cq elettronica, febbraio 1967.
- 2) H. Schreiber, Vobulateur accordé par diode à capacité variable, Radio-Constructeur, juillet-août 1970.

- cq - 9/75

1322

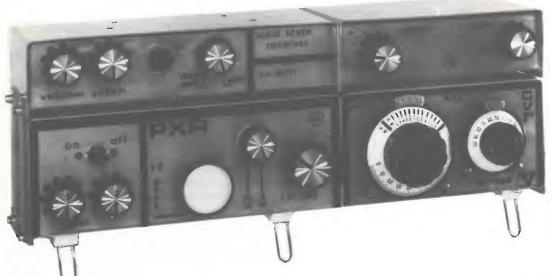
operazione ascolto

costruiamo insieme una completa stazione d'ascolto per ricevere un po' di tutto

(segue dai numeri precedenti)

- 1) realizzazione di un ricevitore a doppia conversione
- a) La prima conversione

Iniziamo la realizzazione del ricevitore a doppia conversione di frequenza presentato nei numeri scorsi e che mi auguro abbia incontrato il vostro favore.



Comincerò a trattare di come realizzare la prima conversione di questo ricevitore, che potrà già essere provata in unione a qualunque ricevitore dotato della gamma dei 31 m e quindi della frequenza di 9000 kHz.

Partiamo quindi dal modulo contenente l'alimentatore e la basetta col circuito dei due stadi amplificatori RF: il contenitore dei detti circuiti è un « Teko » modello BC/4.

Inizieremo a praticare i fori necessari per la fuoriuscita dei perni dei vari comandi, ovvero dei due potenziometri che controllano il guadagno dei due stadi amplificatori (transistori Q_1 , Q_2), del condensatore variabile di accordo C_{vl}/C_{v3} e per il controllo fine di RF, C_{v2} , nonché per il commutatore di banda $S_1/S_2/S_3/S_4$ e per l'interruttore dell'alimentazione.

Sulla parte posteriore del box verranno poi praticati altri fori in cui andranno inserite le due prese da pannello tipo BNC oppure SO239, corrispondenti all'ingresso dell'antenna e all'uscita dei due stadi amplificatori RF. Oltre alle due prese da pannello verranno anche montate due prese da pannello tipo banana per l'alimentazione dei vari stadi componenti il ricevitore nonché altre due prese dello stesso tipo per l'ingresso della tensione delle pile in caso di alimentazione autonoma.

Verranno pure praticati fori che permettano la inserzione del transistor Q_{20} dell'alimentatore che andrà fissato sulla parte posteriore del modulo, come riportato nelle fotografie.

Dopo di questo verranno praticati fori necessari al fissaggio della basetta che porta i due stadi amplificatori RF: questi fori verranno praticati nella parte inferiore del box, in modo da consentire alla basetta un fissaggio orizzontale.

Nella parte posteriore andrà poi praticato un altro foro in cui andrà inserito un gommino passacavo, in cui verrà infilato il cavo di alimentazione da rete. Fatto tutto ciò, si passerà a praticare altri fori per il fissaggio del condensatore variabile C_{vl}/C_{v3} ; indi si potrà iniziare a montare l'alimentatore stabilizzato nel modo più razionale possibile.

Fatto ciò, si passerà al montaggio dei vari comandi; dopo aver realizzato le bobine L_2/L_3 , L_4/L_5 secondo i dati qui riportati, s'inseriranno le stesse nella basetta dopo aver praticato i fori necessari alla loro inserzione. Le bobine, una volta inserite, andranno poi fissate con dell'ottimo collante alla basetta stessa; i numeri di riferimento 1, 2, 3, 4 riportati sia sulla basetta che sullo schema elettrico contraddistinguono i vari capi delle bobine nel seguente ordine: 1 = inizio del link; 2 = fine del link; 3 = inizio della bobina: e infine 4 = fine della bobina.

I capi 1 e 3 di $L_2/L_3/L_4/L_5$ andranno direttamente saldati al commutatore doppio $S_1/S_2/S_3/S_4$.

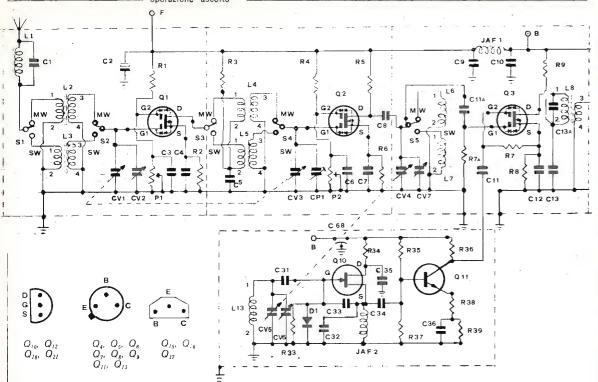
Al terminale corrispondente al rotore di ogni singola via verranno effettuati i collegamenti seguenti: al rotore di S_1 si collegherà la trappola L_I/C_I in serie all'antenna; a quello di S_2 andrà invece collegata la parte fissa di C_{vI} e la G_I del mosfet Q_I (vedi basetta lato componenti); a quello di S_3 si collegherà invece il drain di Q_I (vedi basetta) e infine al rotore di S_4 si collegherà la G_I di Q_2 (vedi basetta) e l'altra sezione del variabile C_{v3} (C_{vI} e C_{v3} sono le due sezioni di un variabile doppio).

Su quest'ultima sezione andrà poi direttamente saldato il compensatore C_{vl} collegato tra questa sezione e massa.

I collegamenti tra l'ingresso d'antenna e la trappola L_1/C_1 e quella d'uscita da C_8 alla femmina coassiale andranno fatti con cavetto per alta frequenza. I collegamenti tra i due potenziometri P_1 e P_2 e la basetta andranno effettuati mediante cavetto schermato.

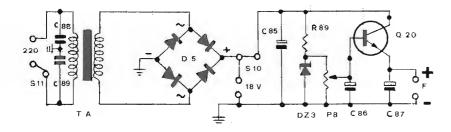
I collegamenti tra le bobine e il commutatore di banda dovranno risultare i più corti possibile; com'è visibile dalla riproduzione della basetta, tra uno stadio amplificatore e l'altro va interposto uno schermo costituito da un lamierino in rame, ottone, o altro, che andrà collegato a massa. I due mosfet sono montati su zoccoli appositi reperibili ovunque.











Componenti alimentatore stabilizzato

C_{RS} 2200 µF, 40 V C_{RS} 2200 µF, 40 V C_{RT} 470 µF, 25 V C_{RR} 1 nF, 1 kV C_{RS} 1 nF, 1 kV

 S_{10}/S_{11} doppio interruttore

 R_{sg} 250 Ω , 3 W

P. 25 $k\Omega$, trimmer

 D_s raddrizzatore a ponte B30/C2200 D_{z3} zener 15 V, 4 W

O. 2N3055 (RCA. Motorola)

T_A trasformatore d'alimentazione minimo 15 W, primario universale, secondario 20 V

Componenti amplificatore RF

 C_1 220 pF C_2 100 µF, 16 V, elettrolitico C_3 10 nF C_4 0,1 µF C_5 10 nF C_6 10 nF C_7 0,1 µF C_8 1 nF tutti ceramici, tranne C_2

 C_{v_I}/C_{v_3} variabile doppio (330 \pm 330) pF demoltiplicato

 C_{v2} variabile ceramico da 50 pF

C_{n1} compensatore ceramico da 10 a 60 pF

 R_1 100 k Ω R_4 100 k Ω R_2 150 Ω R_5 470 Ω tutte da 1/8 W, 5% R_1 470 Ω

 L_1 12 spire di filo \varnothing 0,25 mm avvolte su supporto \varnothing 6 mm con nucleo L_2 150 spire di filo \varnothing 0,1 mm avvolte in tre strati su supporto \varnothing 8 mm con nucleo, link 10 spire stesso filo avvolte dal lato freddo di L_2

operazione ascolto

 L_3 30 spire filo \varnothing 0,22 mm avvolte su supporto \varnothing 8 mm con nucleo,

link 5 spire stesso filo avvolte dal lato freddo di L₃

 L_5 come L_3

 $S_1/S_2/S_3/S_4$ commutatore in steatite o ceramica a due sezioni, due vie, due posizioni

 $P_1,\,P_2$ potenziometri a variazione lineare da 47 k Ω ciascuno

 $Q_{\rm D}, Q_{\rm 2}$ FTO601 Fairchild (Gate Protected MOS Cascode N-Channel Field Effect RF Amplifier)

Componenti VFO

470 k Ω 50 pF 1 $k\Omega$ 220 pF C₃₂ 220 pF 47 k Ω NPO o mica argentata $2.7 k\Omega$ C₃₃ 220 pF $R_{37} = 4.7 \text{ k}\Omega$ $R_{38} = 270 \Omega$ C₃₄ 220 pl C₃₅ 6,8 nl C₃₆ 6,8 nF $4.7 k\Omega$ ceramici R_{30} 100 Ω 1 nF. passante C_{vt}/C_{vs} variabile doppio da (270 + 270) pF demoltiplicato C_{v6}/C_{v7} variabile doppio da (18+18) pF (miniatura)

D. 1N914

 $J_{\it FA2}$ impedenza alta frequenza da 3 mH

 L_{I3} 6 spire di filo Ø 0,30 mm su supporto quadrato tipo GBC O/696-00

Q₁₀ FET BF244 Q₁₁ 2N708

cq - 9/75 -

Componenti stadio mixer 1

 C_{v4} sezione del variabile doppio (C_{v4}/C_{v5}) da (270+270) pF demoltiplicato C_{v7} sezione del variabile doppio (C_{v8}/C_{v7}) da (18+18) pF (miniatura)

 L_s 180 spire filo \varnothing 0,1 mm avvolte in tre strati su supporto \varnothing 8 mm con nucleo L_7 35 spire filo \varnothing 0,22 mm avvolte su supporto \varnothing 8 mm con nucleo

 L_s 40 spire filo \varnothing 0,35 mm avvolte su supporto \varnothing 6 mm con nucleo, link di 7 spire stesso filo avvolte dal lato freddo di L_s

J_{AEI} impedenza alta frequenza 3 mH

 S_s commutatore in steatite o ceramica, una sezione, una via, due posizoni

Q₃ FTO601 Fairchild (Gate Protected Mos Cascode N - Channel Field Effect RF Amplifier oppure 40673 (RCA).

Una volta montata completamente questa sezione si potrà, dopo aver provveduto alla taratura della stessa, passare al collaudo pratico sempreché si disponga di un ricevitore dotato delle gamme coperte da questa sezione. Supposto che sia così, basterà collegare l'uscita del modulo all'ingresso d'antenna del ricevitore mediante uno spezzone di cavetto per alta frequenza: l'antenna andrà naturalmente collegata all'ingresso del modulo amplificatore.

Posto in funzione il tutto e avendo cura di mantenere al minimo l'amplificazione mediante i due potenziometri P_{I} , P_{Z} , si sintonizzerà una qualunque

emissione col ricevitore.

Quello che si sarà sintonizzato può risultare molto debole in quanto i vari stadi dell'amplificatore potrebbero essere dissintonizzati rispetto al segnale ricevuto; basterà ora agire sul comando del variabile doppio fino a che il segnale sintonizzato non aumenti d'intensità in modo notevole.

Con il comando del variabile $C_{\nu 2}$ che assolve al compito di affinare la sintonia del primo stadio e renderlo così il più selettivo possibile si migliorerà poi la qualità della ricezione; agendo quindi sul potenziometro P_1 si potrà aumentare ulteriormente l'intensità del segnale ricevuto.

Il potenziometro P_2 andrà invece mantenuto sempre in posizione corrispondente al minimo di amplificazione del secondo stadio per le seguenti ragioni: il secondo stadio amplificatore equipaggiato con Q_2 ha in condizioni normali la funzione di compensatore d'inserzione, serve cioè a compensare le perdite di segnale derivanti dalle varie connessioni esistenti tra i vari componenti costituenti il circuito.

Solo in particolari condizioni, quando cioè si ha bisogno di dare « birra » al ricevitore in quanto si sta ricevendo un segnale particolarmente debole, si agirà sul comando del potenziometro P_2 che farà aumentare il guadagno

di Q_2 e di conseguenza l'amplificazione complessiva.

Man mano che ci si sposterà in frequenza con il ricevitore si accorderanno gli stadi dell'amplificatore agendo sul variabile come dianzi detto.

Il tutto, se realizzato secondo le istruzioni e con una certa cura, funzionerà subito e bene; unica raccomandazione è quella di non avere fretta di terminare, questo al fine di non dover rifare tutto di nuovo dopo aver invocato (si fa per dire) tutti i santi del calendario.

Ricordo ancora una volta di porre particolare cura nella realizzazione delle bobine e poi di tutto il complesso in quanto questo rappresenta una sezione di capitale importanza dell'intero complesso ricevente.

La tensione di alimentazione dovrà risultare non superiore ai $15 \, V_{cc}$ e non inferiore a detto valore.

Altra raccomandazione che sarà forse considerata superflua ma che ritengo necessaria è quella di fare attenzione a non invertire tra loro i terminali dei mosfet e di non aggeggiarci attorno con il circuito alimentato pena la sicura distruzione dei transistor stessi. La basetta andrà fissata al contenitore mediante distanziatori in alluminio o altro materiale interposti tra la basetta e il box medesimo.

realizzazione del modulo VFO e mixer

Una volta stabilito che l'alta frequenza funziona, possiamo senz'altro passare alla realizzazione dell'altro modulo in cui sono contenuti il VFO e il circuito del mixer di prima conversione.

Per quanto riguarda la realizzazione meccanica si procederà come per il modulo precedente; il box in cui andrà realizzato quanto segue è il BC/3 sempre « Teko ».

In questo box andranno inseriti, oltre alle due basette stampate, i seguenti componenti: il commutatore S_5 che per comodità è stato montato posteriormente, il condensatore variabile doppio C_{vd}/C_{v5} uguale a quello impiegato per l'alta frequenza, il variabilino C_{v6}/C_{v7} avente funzione di band-spread e infine le solite due femmine cossiali da pannello di ingresso e uscita e le due femmine a banana per l'alimentazione del modulo.

Sulla parte anteriore del box si dovranno poi montare le due manopole demoltiplicate dotate di scala graduata (vedi foto), che andranno a inne-

starsi sui perni dei due variabili $C_{\nu4}/C_{\nu5}$ e $C_{\nu6}/C_{\nu7}$.

Le due basette stampate andranno, una volta fissate al box tramite i soliti distanziatori, schermate una dall'altra mediante interposizione di uno schermo costituito da un lamierino metallico che andrà saldato al box stesso.

Sul lamierino verrà praticato un foro entro cui andrà inserito il condensatore passante C_{68} a cui andrà collegata l'alimentazione della basetta del VFO e dall'altro capo l'impedenza J_{AFJ} e i due condensatori C_9 e C_{10} .

I terminali contrassegnati con 1 delle bobine L_6/L_7 corrispondenti all'inizio dell'avvolgimento, andranno direttamente saldati sui terminali del commutatore S_5 ; sul terminale corrispondente al rotore del commutatore andrà collegato il cavetto di collegamento proveniente dalla femmina coassiale d'ingresso, una sezione del condensatore variabile C_{v4}/C_{v5} a cui sarà stata già collegata una delle due sezioni di C_{v6}/C_{v7} , e il terminale proveniente da C_{IIA} (vedi basetta).

Le bobine L_6/L_7 , L_8 verranno inserite sulla basetta nei fori appositi e poi

incollate con dell'ottimo collante.

La bobina oscillatrice $L_{\mathbb{B}}$ andrà invece avvitata alla basetta e poi anch'essa

incollata come le precedenti.

Dopo aver completato il montaggio del complesso avendo avuto cura di collegare solidamente a massa ogni parte facente capo al VFO (ricordo che un montaggio meccanico eseguito di corsa avrà come risultato nella migliore delle ipotesi instabilità dell'oscillatore) e al mixer, potremmo anche provare se il tutto funziona.

Se così sarà si procederà alla taratura dei due circuiti; ricordo che il VFO deve risultare in grado di lavorare entro i limiti di frequenza da 9.540

a 16.500 kHz.

La bobina L₈ andrà accordata alla frequenza di 9.000 kHz.

Effettuate le operazioni di taratura, possiamo passare all'intero collaudo della prima conversione procedendo come segue: collegare il modulo amplificatore RF al modulo che abbiamo ora realizzato, mediante uno spezzone di cavo coassiale per RF intestato con due connettori maschi tipo BNC o PL.

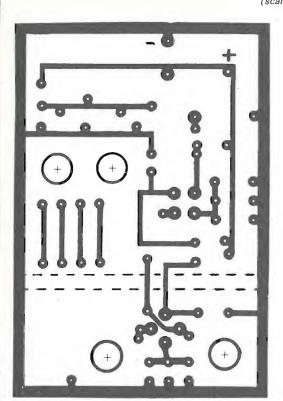
Collegheremo l'uscita della RF con l'ingresso del modulo VFO e mixer e l'uscita di quest'ultimo sempre mediante cavo come il precedente all'ingresso d'antenna del ricevitore sintonizzato sulla frequenza di 9.000 kHz E' salutare che il ricevitore sia completamente schermato da segnali esterni che potrebbero raggiungere l'ingresso d'antenna e mixarsi a quello proveniente dalla prima conversione.

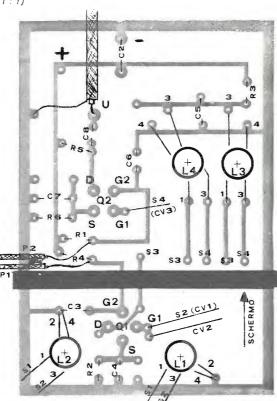
※ ※ :

Effettuate tutte queste operazioni, possiamo senz'altro porre in funzione il convertitore SENZA PIU' TOCCARE IL COMANDO DI SINTONIA DEL RI-CEVITORE.

Agendo sulla manopola demoltiplicata di C_{v4}/C_{v5} andremo a sintonizzare una qualunque emissione che centreremo ulteriormente agendo sulla manopola del band-spread C_{v6}/C_{v7} , comando che useremo poi sempre più frequentemente di quello precedente.

Basetta amplificatore RF (scala 1:1)

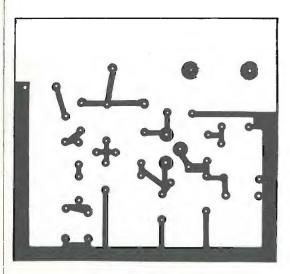


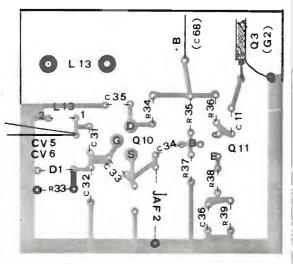


lato rame

lato componenti

Basetta VFO (scala 1:1)



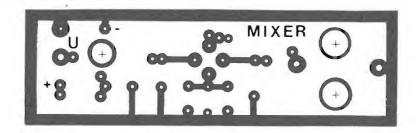


lato rame.

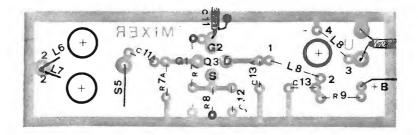
1330

lato componenti

Basetta mixer 1ª conversione (scala 1:1)



lato rame



lato componenti

Agendo ora sul comando di accordo della radiofrequenza (denominato RF-PEAK) dovremo notare un considerevole incremento dell'intensità del segnale ricevuto; ritoccando poi il comando di C_{v2} (denominato RF-ADJ) renderemo più selettiva la ricezione.

Agendo poi sul comando di GAIN-1 (potenziometro P₁) noteremo un ulteriore incremento del segnale, potenziato ancora di più agendo sul potenziometro P₂ (GAIN-2).

Se tutto sarà andato come dianzi detto potremo controllare il funzionamento su tutta l'escursione della gamma nelle onde medie e corte.

A ogni variazione di freguenza operata mediante il comando di band-spread o di dial, dovrà seguire una variazione del comando di accordo RF (RF-PEAK) come dianzi esposto.

Comunque queste operazioni sono di estrema semplicità e più facili a effettuarsi in pratica che non a spiegarle per iscritto.

Resterà poi da tarare la scala graduata presente sulle manopole in modo che le graduazioni corrispondano ad altrettanti valori di freguenza.

Tutte le operazioni di taratura andranno fatte con un minimo di attenzione e di competenza e naturalmente con la strumentazione adeguata.

(segue al prossimo numero)

Effemeridi

a cura del prof. Walter Medri

EFFEMERIDI NODALI più favorevoli per l'ITALIA e relative ai satelliti APT sotto indicati

15 settembre / 15 ottobre	ESSA 8 frequenza 137,62 MHz periodo orbitale 114.6' inclinazione 101.5° incremento longitudinale 28,6° altezza media 1440 km		NOAA 3 frequenza 137,5 MHz periodo orbitale 116,11' inclinazione 102º incremento longitudinale 29,1º altezza media 1508 km			frequenza 137,5 MHz periodo orbitale 116,11' Inclinazione 102° Incremento longitudinale 29,1° Incremento longitudinale 29,1°		frequenza 137,5 periodo orbitale - inclinazione 10 incremento longitudir		
giorno	ora GMT	longitudine ovest orbita nord-sud	ora GMT	longitudine ovest orbita nord-sud	ora GMT	longitudine est orbita sud-nord	ora GMT	longitudine ovest orbita nord-sud	ora GMT	longitudine est orbita sud-nord
15/9 16 17 18 19	8,51,03 7,47,29 3.38,37 7,35,04 8,26,12 9,17,21	166,7 150,9 163,7 147,8 160,6 173,4	6,35,15 7,45,41 6,59,57 8,10,23 7,24,38 6,38,54	150,4 168,0 156,6 174,2 162,8 151,3	18,11,51 19,22,17 18,35,33 19,46,59 19,01,14 18,15,30	35,6 18,0 29,4 11,8 23,2 34,7	7,37,55 6,37,56 7,32,58 6,32,59 7,28,00 8,23,01	164,1 149,1 162,9 147,9 161,5 175,4	19,07,55 18,07,56 19,02,58 18,02,59 18,58,00 19,53,01	23,7 38,7 24,9 49,9 26,2 12,4
20 21 22 23 24 25	8,13,47 9,04,46 8,01,22 8,52,30 7,48,57	157,5 170,3 154,4 167,2 151,3	7,49,20 7,03,35 8,14.02 7,28,17 6,42,32	169,0 157,5 175,1 163,7 152,3	19,25,56 18,40,11 19,50,33 19,04,53 18,19,08	17,0 28,5 10,9 22,3 33,7	7,23,03 8,18,04 7,18,05 8,13,03 7,13,08	160,4 174,1 159,1 172,9 157,9	18,53,03 19,48,04 18,48,05 19,43,05 18,43,08	27,4 13,7 28,7 14,9 29,9
26 27 28 29 30	8,40,05 7,36,31 8,27,40 9,18,48 8,15,15	164,1 148,2 161,0 173,8 157,9	7,52,59 7,07,14 8,17,40 7,31,56 6,46,11	169,9 158,5 176,1 164,6 153,2	19,29,35 18,43,50 19,54,16 19,08,32 18,22,47	16,1 27,5 09,9 21,4 32,8	8,08,09 7,08,10 8,03,11 7,03,13 7,58,14	171,6 153,6 170,4 155,4 169,2	19,38,09 18,38,10 19,33,11 18,33,13 19,28,14	16,2 31,2 17,4 32,4 18,6
1/10 2 3 4 5	9,06,23 8,02,49 8,53,58 7,50,24 8,41,32	170,7 154,9 167,6 151,8 164,6	7,56,37 7,10,52 8,21,18 7,35,34 6,49,49	170,8 159,4 177,0 165,6 154,1	19,33,13 18,47,28 19,57,54 19,11,10 18,26,25	15,2 26,6 09,0 20,4 31,9	6,58,15 7,53,16 6,53,17 7,48,18 6,48,20	154,2 167,9 152,9 166,7 151,7	18,28,15 19,23,16 18,23,17 19,18,18 18,18,20	33,6 19,9 34,9 21,1 36,1
6 7 8 9	7,37,59 8,29,07 9,20,16 8,16,42 9,07,50	148,7 161,5 174,3 158,4 171,2	8,00,15 7,14,31 6,28,46 7,39,12 6,53,27	171,7 160,3 148,9 166,5 155,1	19,36,51 18,51,07 18,05,22 19,15,48 18,30,03	14,3 25,7 37,1 19,5 30,9	7,43,21 6,43,21 7,38,23 6,38,25 7,33,26	165,4 150,4 164,2 149,2 162,9	19,13,21 18,13,22 19,08,23 18,08,25 19,03,26	37,4 22,4 23,6 38,6 24,9
11 12 13 14 15	8,04,17 8,55,25 7,51,52 8,43,00 7,39,26	155,3 168,1 152,2 165,0 149,1	8,03,54 7,18,09 6,32,24 7,42,51 6,57,06	172,7 161,2 149,8 167,4 156,0	19,40,30 18,54,45 18,09,00 19,19,27 18,33,42	13,3 24,8 36,2 18,6 30,0	6,33,27 7,28,28 8,23,30 7,23,31 8,18,32	147.9 175,4 161,7 160,4 174,2	18,03,27 18,58,28 19,53,30 18,53,31 19,48,32	39,9 26,1 12,4 27,4 13,6

ttembre ottobre		frequenza (vedi	CAR 6 inota a fiar	100		OSC/ frequenza (vedi		nco)
15 settembre / 15 ottobre		periodo or	bitale 115' ne 101,6º situdinale 28	1.75°	frequenza (ved i nota a fianco) periodo orbitale 114,95' inclinazione 101,74º incremento longitudinale 28,7º altezza media orbitale 1452 km			
giorno	ora GMT	longitud. ovest orbita nord-sud	ora GMT	longitud. est orbita sud-nord	ora GMT	longitud. ovest orbita nord-sud	ora GMT	longitud. est orbita sud-nord
15/9	8,16,55	175,7	19,46,53	11.8	7.51.28	177,3	19.21.08	20,3
16	7,16,51	160,7	18,46,49	26,8	6,50,48	152.1	18,20,28	35.5
17	8,11,47	174,4	19,41,45	13,1	7,45,05	165,7	19,14,45	21,9
18	7,11,43	159,4	18,41,41	28,1	8,39,22	179,2	18,14,03	37,1
19	8,06,39	173,1	19,36,37	14,4	7,38,43	164,1	19,08,23	23,5
20	7,06,35	158,1	18,36,33	29,4	8,33,00	177,6	18,07,43	38,7
21	8,01,31	171,9	19,31,29	15,7	7,32,20	162,5	19,02,01	25,1
22	7,01,27	156,8	18,31,25	30,7	8,26,38	176,0	18,01,21	40,3
23	7,56,22	170,6	19,26,20	16,9	7,25,58	160,9	18,55,38	26,7
24	6,53,18	155,6	18,26,16	31,9	8,20,15	174,4	19,49,55	13,1
25	7,51,14	169,3	19,21,12	18,2	7,19,36	159,3	18,49,16	28,3
26	6,51,10	154,3	18,21,08	33.2	8.13.53	172.8	19,43,33	14.7
27	7,46,06	168,0	19,16,04	19,5	7.13.13	157.7	18.42.53	29.9
28	6,46,02	153,0	18,16,00	34,5	8,07,30	171.2	19,37,10	16.3
29	7,40,58	166,8	19,10,56	20,8	7,06,51	156,1	18,36,31	31,5
30	6,40,54	151,7	18,10,52	35,8	8,01,08	169,6	19,30,48	17,9
1/30	7.35.50	165.7	19.05.48	22,0	7.00.28	154.5	18.30.09	33.1
2	8,30,45	179,2	18,05,44	37.0	7,54,45	168.0	19,24,26	19.5
3	7,30,41	164,2	19,00,39	23.2	8,49,03	181.6	18.23.46	34,6
4	8,25,37	177,9	18,00,35	38,2	7,48,23	166,4	19,18,03	21.1
5	7,25,32	162,9	18,55,31	24,5	8,42,40	170,0	18,17,24	36,2
6	8.20.28	176,6	19,50,27	39,5	7,42.01	164.8	19,11,41	22.7
7	7,20,24	161,6	18,50,23	14,8	8.36.18	178.4	18,11,01	37.8
8	8,15,20	175,4	19,45,18	12.0	7,35,38	163.2	19,05,22	24.3
9	7,15,16	160.4	18,45,15	27.1	8,29,55	176,8	18.04.39	39,4
10	8,10,12	174,1	19,40,10	42,1	7.29.16	161.6	18,58,56	25.9
11	7.10.03	159.1	18,40,03	28.3	8,23,33	175.3	19,53,13	12.3
12	8.05,04	172,8	19,35.02	43.3	7,22,53	150,0	18.52.33	27.5
13	7.05.00	157,8	18,34,58	29,6	8,17,10	173.6	19,46,51	13.9
14	7,59,55	171,5	19,29,54	15,9	7,16,31	158,4	18,46,11	29.1

ripetitore da 145,900 MHz a 146,150 MHz, potenza necessaria di trasmi sione 50+100 Whz., frequenza di uscita ripetitore da 29,300 a 29,700 MH sono 50+100 West, frequenza di uscita ripetitore da 29,300 a 29,700 MH son 0.2 W e 455,1 MHz con 0.4 W . 145,975 MHz con 0.4 W e 155,1 MHz con 0.4 W e 155,1 MHz con 0.4 W e 25,500 MHz, potenza na cassaria di Ingareso ripetitori da 145,850 a 145,350 MHz, potenza na cassaria di Ingareso ripetitori da 145,800 a 145,300 MHz, potenza na encessaria di Ingaresione 80+100 W_{Pare} e da 432,125 a 432,175 MHz, potenza na encessaria di uscita ripetitori da 29,400 W_{Pare} e da 195,500 MHz con 2 W_{Pare} e de 145,925 MHz a 145,975 MHz con 14 W_{Wren} max.

surplus

Un vecchio amico alla ribalta del surplus: AN/TRC-8 - ricevitore R48

I1BIN, Umberto Bianchi

U. Bianchi corso Cosenza 81 TORINO

Sul mercato del surplus è comparso, come a volte capita, un vecchio amico, un apparato la vista del quale è sufficiente, almeno per me, a riportare il pensiero indietro di oltre vent'anni, ai tempi della Cecchignola.

Sono questi gli apparati che più volentieri descrivo, sia perché li rammento ancora con chiarezza, sia perché nel corso della descrizione riaffiorano ricordi particolari di quel periodo.

L'apparato in questione, che passo a descrivervi, è l'AN/TRC-8, o meglio la parte, a mio avviso, più interessante, cioè la sezione R48-TRC-8 che ne costituisce la sezione ricevente.

Si rende comunque necessaria, a completamento della descrizione dell'apparecchiatura, una breve nota sul trasmettitore.

Trasmettitore T 30/TRC-8 (generalità)

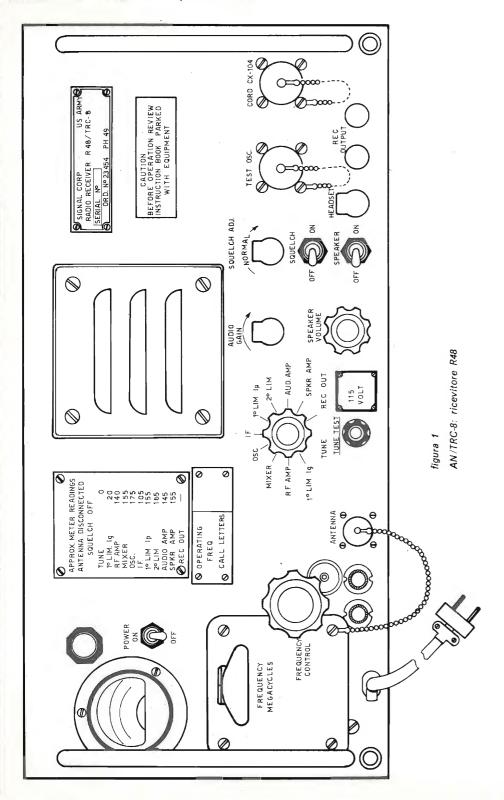
- E' munito di oscillatore a cavità risonante a sintonia variabile con continuità.
- Trasmette in modulazione di frequenza con valvola a reattanza variabile.
- Massima deviazione di frequenza $\pm 100 \, \text{kHz}$ (100 % di modulazione).
- Frequenza di lavoro 230 ÷ 250 MHz.
- Potenza di uscita 5 W.
- Impedenza a RF sull'uscita $50 \div 100 \Omega$.
- Potenza assorbita 400 W (115 e 230 V; $50 \div 60 \text{ Hz}$).
- Usa otto valvole (sei nel TX e due nell'alimentatore PP115/TRC-8).
- Pesa, compreso l'alimentatore, 47,5 kg.

Passiamo ora a descrivere l'unità ricevente che viene denominata R-48/TRC-8.

Note tecniche

- Frequenze ricevibili tra 230 e 250 MHz.
- Supereterodina a sintonia continua e a singola conversione di frequenza; consente la ricezione dei segnali modulati in frequenza.
- Banda passante audio 200÷12.000 Hz.
- Impedenza d'uscita audio 500 Ω .
- Potenza assorbita 120 W (115 e 230 V; $50 \div 60 \text{ Hz}$).
- Impiega 15 valvole.
- Valore di media frequenza 28,5 MHz.
- Peso 27 kg.

1333



Descrizione del ricevitore

Il pannello del ricevitore (figura 1) presenta (da sinistra a destra e dall'alto in basso):

- Uno strumento di misura con doppia graduazione (in mA e in dB).
- L'interruttore generale « POWER ON OFF »; nella posizione « ON » il ricevitore si alimenta.
- Una tabellina indicante i massimi e minimi valori che deve segnare lo strumento per le varie posizioni del commutatore di misura (in alcuni esemplari del R-48/TRC-8 su questa tabellina sono riportati solamente i valori medi).
- L'altoparlante.
- Una finestrella contrassegnata « FREQUENCY MEGACYCLES » per la lettura della frequenza di lavoro sul quadrante di sintonia.
- Una tabellina « OPERATION FREQ. CALL LETTERS » usata per scrivervi le frequenze di lavoro e di riserva.
- La manopola del comando principale di sintonia « FREQUENCY CONTROL » con bottone zigrinato di bloccaggio del comando.
- Un commutatore di inserzione dello strumento di misura a undici posizioni che corrispondono rispettivamente a:

1 - TUNE	Utilizzato per controllare e affinare la sintonia dei ricevito-
	re; misura la componente continua in uscita del discrimina-
	tore.
2 - 1° LIM lg	Misura la corrente di griglia della prima valvola limitatrice.

- 3 RF AMP Misura la corrente di placca della valvola amplificatrice alta frequenza.
 4 MIXER Misura la corrente di placca della valvola miscelatrice.
- 5 OSC Misura la corrente di piacca della valvola discelatrice ad alta frequenza.
- 6 IF Misura la corrente di placca delle valvole amplificatrici a media freguenza e della seconda limitatrice.
- 7 1° LIM lp Misura la corrente di placca della prima valvola limitatrice. 8 - 2° LIM Misura la corrente di uscita del discriminatore.
- 9 AUDIO AMP Misura la corrente di placca della amplificatrice di bassa frequenza.
- 10 SPKR AMP Misura la corrente di placca della amplificatrice di bassa frequenza, del canale a bassa fedeltà.
- 11 REC OUT Misura l'intensità della corrente a bassa frequenza, quattro canali, in uscita del ricevitore.
- Un comando a cacciavite, con sportellino di protezione, « AUDIO GAIN », per la regolazione del livello di uscita ad alta fedeltà.
- Un comando a cacciavite, con sportellino di protezione, « SQUELCH ADJ. NORMAL », che agisce sulla sensibilità del ricevitore, cioè nella polarizzazione negativa della griglia degli stadi a media frequenza, per la regolazione dello squelch.
- Un interruttore « Squelch ON OFF » di inserzione dello squelch. Quando questo viene inserito (ON), è possibile regolare a mezzo dello « Squelch Adj », la sensibilità del ricevitore in modo che lo stesso funzioni solo se la intensità della portante in arrivo risulta superiore a un livello prestabilito. In caso di ricezione di portanti inferiori a tale livello, gli stadi del ricevitore vengono automaticamente bloccati al fine di impedire la ricezione di disturbi o di segnali troppo deboli.
- Un bocchettone di innesto « CORD CX-104 », che serve per innestarvi il cavo di unione del ricevitore con l'alimentatore PP115 dal quale si preleva la tensione di rete.
- L'uscita del cavetto di alimentazione che tramite una spina viene innestato nella cassetta di giunzione JB-110.
- Due fusibili da 2 A.
- Una presa per l'innesto del cavo coassiale d'antenna (« ANTENNA »).

- Un pulsante « TUNE TEST » per il controllo della sintonizzazione del ricevitore sul trasmettitore corrispondente. Premendolo, si inverte il senso d'inserzione dello strumento di misura quando il relativo commutatore è in posizione « TUNE ».
- Una manopola « SPEAKER ON OFF » di inserzione dell'altoparlante.
- Una presa a jack con sportellino di protezione « HEADSET » per inserire la cuffia dell'operatore sul canale a bassa fedeltà.
- Due morsetti « REC. OUTPUT », terminali di uscita del canale ad alta fedeltà che solitamente vengono usati per il comando a distanza con l'apparato C112/TRA-2.

A volte, unitamente al ricevitore, è possibile anche reperire l'oscillatore di prova TS-237/TRC-8.

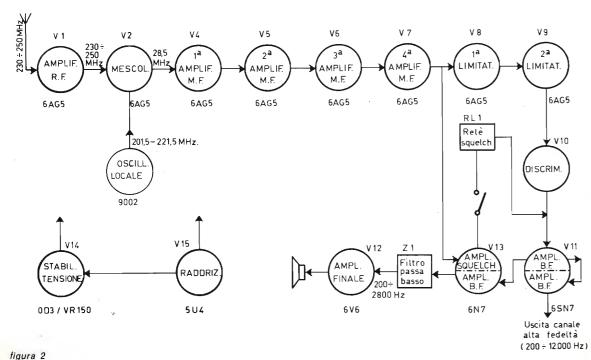
E' questo un generatore di armoniche, controllato a quarzo, progettato e costruito per fornire le armoniche necessarie per l'allineamento degli stadi a radiofrequenza del ricevitore.

Un quarzo che oscilla a 5 MHz fornisce frequenze armoniche comprese nella gamma da 230 a 250 MHz.

L'alimentazione per il funzionamento dell'oscillatore, che impiega una sola valvola del tipo 6AG7, viene prelevata dal ricevitore R48 mediante il bocchettone che si trova sul pannello frontale.

Descrizione particolareggiata del R-48/TRC-8

Come già prima accennato, l'apparato R-48/TR-8 è un ricevitore del tipo supererodina a conversione unica con valore di media frequenza di 28,5 MHz. Monta complessivamente quindici valvole del tipo e con le funzioni indicate a pagina seguente e visibili anche nello stenogramma di figura 2.



R48 - TRC-8: stenogramma

____ ca - 9/75

oscillatrice di conversione; (9002)V3 prima amplificatrice di media frequenza; V4 (6AG5) seconda amplificatrice di media freguenza; V5 (6AG5) (6AG5) terza amplificatrice di media freguenza; V6 quarta amplificatrice di media frequenza; V7 (6AG7) (6AG5) prima limitatrice; V8 V9 (6AG5) seconda limitatrice: V10 (6AL5) discriminatrice, V11 (6SN7) amplificatrice finale di bassa frequenza per il canale ad alta fedeltà e pre-amplificatrice di bassa frequenza per il canale a bassa fedeltà: V12 (6V6) amplificatrice finale di BF per il canale a bassa fedeltà; V13 (6N7) squelch, amplificatrice di bassa frequenza; V14 (0D3/VR150) regolatrice di tensione di alimentazione; V15 (5U4) raddrizzatrice di alimentazione.

amplificatrice di RF;

mescolatrice;

V1 · (6AG5)

(6AG7)

V2

Il segnale captato dall'antenna viene amplificato dalla valvola amplificatrice RF (V1) e quindi trasferito alla mescolatrice V2.

L'oscillatore di conversione, rappresentato dalla valvola V3, genera una radiofrequenza che differisce dalla frequenza di lavoro di 28,5 MHz in meno e la trasferisce alla mescolatrice V2.

In quest'ultima valvola si immettono due correnti a radiofrequenza, dal battimento delle quali si ottiene la media frequenza, del valore di 28,5 MHz, modulata in frequenza in modo identico al segnale captato dall'antenna.

Tale media frequenza viene amplificata successivamente dalle quattro amplificatrici di media frequenza V4, V5, V6 e V7, che determinano la maggior parte del quadagno e della selettività del ricevitore.

L'uscita della quarta amplificatrice di media frequenza (V7) viene portata alla prima limitatrice V8 che ha lo scopo di eliminare il più possibile eventuali modulazioni in ampiezza presenti nel segnale.

La seconda limitatrice (V9) provvede a limitare ulteriormente il segnale che vi giunge dalla prima limitatrice in modo da ottenere in uscita un segnale praticamente privo di componenti modulate in ampiezza.

Il discriminatore, che comprende la V10, trasforma le variazioni di frequenza contenute nel segnale proveniente dalla seconda limitatrice V9 in una tensione variabile di bassa frequenza corrispondente esattamente alla tensione originale usata per la modulazione del trasmettitore.

Tale tensione variabile a bassa frequenza viene riportata a controllare la sezione « A » della V11 che nel nostro caso assolve a una doppia funzione:

- a) amplificatrice finale di bassa frequenza per il canale ad alta fedeltà, in quanto la sua uscita, tramite opportuno accoppiamento, è in parte riportata ai morsetti di uscita del canale ad alta fedeltà;
- b) prima amplificatrice di bassa frequenza per il canale a bassa fedeltà, in quanto parte della sua uscita viene portata alla sezione « B » della stessa V11 che ha funzione di seconda amplificatrice di bassa frequenza per il canale a bassa fedeltà.

Il segnale di bassa frequenza così amplificato attraversa il filtro passa-basso Z1 che provvede alla eliminazione delle frequenze superiori a 2.800 Hz e giunge all'amplificatore finale di bassa frequenza V12 a cui risulta collegato l'altoparlante, tramite adatto trasformatore, e la cuffia (uscita del canale a bassa fedeltà). La stessa tensione di ingresso della prima limitatrice V8 controlla il funzionamento della V13 la cui corrente anodica comanda il relè-squelch RL1.

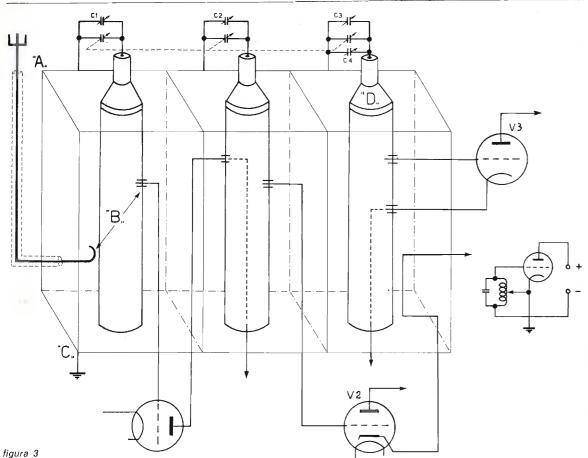
Quest'ultimo, quando lo squelch è inserito, provvede a bloccare il funzionamento dell'amplificatore di bassa frequenza V11, eliminando così qualsiasi rumore in uscita, quando non vi è portante in arrivo al ricevitore.

Nel ricevitore possono essere impiegate linee concentriche per realizzare circuiti serie e parallelo a elevato Q, ad altissime frequenze.

Si ottengono così elevate amplificazioni, grande selettività, stabilità in frequenza e basse perdite.

Le linee concentriche hanno il vantaggio di essere auto-schermate, cioè non irradiano energia in quanto i campi elettromagnetici sono contenuti all'interno del conduttore esterno.

Uno schema di principio di queste linee concentriche è mostrato in figura 3.



AN/TRC-8 - ricevitore R48: linee concentriche.

1338

I condensatori C1, C2, C3 sono dei trimmer e servono per ridurre la lunghezza delle linee risonanti.

C4 è un condensatore compensatore automatico per le variazioni di temperatura; la sua capacità diminuisce con l'aumento di induttanza degli altri elementi.

Il punto « A » è l'estremo aperto (massima impedenza).

Il punto « B » è l'impedenza di accoppiamento il cui valore cresce con lo spostarsi verso l'estremo aperto.

Il punto « C » è l'estremo cortocircuitato (impedenza zero).

La V2 è la mescolatrice RF.

Il punto « D » stà a indicare la linea interna del circuito risonante dell'oscillatore che è di diametro più piccolo, cioè a induttanza maggiore e quindi a frequenza di risonanza minore (28,5 MHz).

La V3 è l'oscillatrice tipo Hartley il cui schema di principio è illustrato nel piccolo schema sul lato destro della figura 3.

A cosa può servire questo ricevitore oltre che a risvegliare in me antichi ricordi? Oltre all'uso per cui era stato realizzato e cioè l'impiego come parte ricevente in un ponte radio che, unito a una apparecchiatura a frequenze vettrici (TC21), consentiva l'uso di quattro canali telefonici, può essere usato senza alcuna modifica per l'ascolto di comunicazioni tra aerei nella banda 230÷250 MHz.

Un altro interessante impiego si ha facendolo precedere da vari convertitori per l'ascolto delle UHF (430, 1290 MHz, ecc.).

Per i più bravi vi è anche la possibilità di « tirarlo » direttamente sulle bande dei 144 o 430 MHz.

L'apparato R48/TRC-8 è reperibile presso vari surplussari italiani, in particolar modo nella zona di Roma.

Il suo prezzo di vendita è abbastanza contenuto; alla mostra di Pordenone venivano richieste $60 \div 70.000$ lire.

Lo schema del medesimo, per non rubare troppo spazio ad altri interessanti articoli (occuperebbe ben tre pagine della rivista!) verrà inviato a chi me ne farà richiesta accompagnandola con L. 500 in francobolli quale rimborso delle spese di fotocopiatura e spedizione.

ELENCO APPARECCHIATURE SURPLUS

descritte dal 3/1961 al 9/1975

apparato	Autore	n. riv.	pag.
BBC603	(H.J. Allison)	3/61	136
Radiotelefono AN-CRC7	(Redazione)	3/61	152
Radiotelefono AN-URC4	(Redazione)	3/61	153
BC221 (schema)	(Redazione)	6/61	317
APN4 (schema)	(Redazione)	6/61	318
BC659 (schema)	(Redazione)	10/61	424
BC348	(Redazione)	10/61	426
Preamplificatore			
Packard Bell mod. K	(G. Pezzi)	7/62	432
AR18 - Ammodernam.	(Z. Gandini)	1/63	40
Funksprechgerät f (1ª parte)	(G. Pezzi)	2/63	93
Funksprechgerät f (2° parte)	(G. Pezzi)	3/63	171
Radiosonda AN/AMT11	(G. Pezzi)	4/63	222
BC357H	(G. Pezzi)	11/63	680
Provavalvole 1/177	(G. Pezzi)	5/64	139
Indice delle più diffuse	(G. Pezzi)	7/64	268
apparecchiature surplus	S	8/64	341
•		11/64	536
		1/65	27
		2/65	88
		3/65	153
Feldfunkspreker b	(G. Pezzi)	2/65	113
BC312-342-314-344	(A. Tagliavini)	9/65	550
BC624-625 Elaborazione	(A. Vannoni)	2/66	112
AR18 - Dati tecnici completi	(G. Pezzi)	5/66	306
HQ120X	(G. Tosi)	7/66	448
W\$88	(G. Tosi)	8/66	492
AN/APR1	(G. Pezzi)	9/66	564
BC603	(I. Cheti e G. Pe		54
G4/216 (1° parte)	(Redazione)	4/67	288
G4/216 (2° parte)	(Redazione)	5/67	342
58 MK1	(A. Ugliano)	8/67	569
UKW E.e.	(P. Vercellino)	6/68	449
BC652A	(G. Gentili)	8/68	623
BC659	(U. Bianchi)	2/69	118
BC1000	(U. Bianchi)	5/69	436
SX28	(U. Bianchi)	7/69	602
BC728A	(U. Bianchi)	9/69	785
BC1206 e BC454	(G. Buzio)	9/69	827
		12/69	1083
19 MK II e III	(U. Bianchi)	12/09	1000
19 MK II e III BC603 - Modifiche	(U. Bianchi) (T. Guazzotti)	1/70	53

BC610 (1ª parte)	(U.	Bianchi)	4/70	416
Sistema di nomenclatura	ı			
delle apparecchiature				
alleate (AN/)	(P.	Vercellino)	5/70	495
BC610 (2° parte)	{U.	Bianchi)	6/70	632
BC603 · Modifiche	(W	. Medri)	7/70	718
BC221 (Attenuatore per)	ĺΕ.	Romeo)	7/70	750
AR18 - Modifiche		Vinci)	7/70	752
BC611		Bianchi)	8/70	838
19 MK II (modifiche)		Boarino)	8/70	842
G/207 - Modifiche		Ugliano)	8/70	852
BC312 - Modifiche		Garlassi)	9/70	951
HRO		Bianchi)	10/70	1070
BC453 - R23/ARC5		Vercellino)	11/70	
BC348-BC224		Bianchi)	12/70	1262
AN/URM23		Bianchi)	2/71	158
BC603 · Modifiche		. Medri)	3/71	292
BC454 - Nota		Monai)	4/71	
AR88 (1° parte)		Bianchi)	4/71	
AR88 (2ª parte)		Bianchi)	6/71	
BC348 - Modifiche e	(υ.	Branoin,	0,1.1	020
note	ſG	Baffoni)	8/71	823
AR77		Bianchi)	8/71	861
BC604 - 684 (1ª parte)		Bianchi)	10/71	
BC304 - 684 (2° parte)		Bianchi)	12/71	
BC312 - 342 - Modifiche		Buzio)	1/72	87
BC221		. Mazzotti)	2/72	269
BC221 (varianti) e T74		Bianchi)	4/72	501
AN/VRC19	ìŬ.	Bianchi)	6/72	
SP600JX		Bianchi)	8/72	1120
Mosley - CM1 (1° parte)			10/72	1382
Mosley - CM1 (2" parte)		Bianchi)	12/72	
OC11		Bianchi)	2/73	
HQ110		Bianchi)	4/73	612
AN/GRR-5		Bianchi)	10/73	
BC604 (note)		Bianchi)	12/73	
SP600 (aggiornam.)		Bianchi)	2/74	253
B44 Mk II (1° parte)		Bianchi)	4/74	
B44 Mk II (2° parte)		Bianchi)	6/74	
AR8506B (1° parte)		Bianchi)	10/74	
AR85G6B (2° parte)		Bianchi)	12/74	1845
Dizionario del surplus		Buzio)	1/75	34
BC604 - Modifiche		Bianchi)	2/75	222
Contro-Dizionario	ίΟ.	Dianonij	2,13	~~~
del surplus	Ш	Bianchi)	3/75	337
AN/URC-4 - Modifiche		Bianchi)	5/75	731
Contro-controelenco VT		Chelazzi)	5/75	672
Dizionario valvole	įū.	OHORALLI	0,10	012
surplus inglesi	CG	Chelazzi)	6/75	846
AN/TRC-8-R48		Bianchi)	9/75	1333
A11/ 1/(O-0-)(40	ζΟ.	S.anom)	5, 15	1000

cq · 9/75 —

Un tipico, versatile

MUSICA ELETTRONICA SINTETIZZATORE

(approccio analogico)

Paolo Marincola

Dopo la descrizione di carattere generale che ho presentato nell'articolo precedente (vedi cq n. 8/75), cerchiamo di esaminare più a fondo e con maggior dettaglio i problemi relativi alla struttura di un tipico sintetizzatore.

E' opportuno sottolineare che, con il termine «tipico», intendiamo riferirci a uno strumento non eccessivamente sofisticato, ma sufficientemente complesso e versatile da poter meritare l'appellativo di « sintetizzatore ».

Il primo problema che si presenta, ovviamente, è quello di generare una certa frequenza (* pitch *)* ogni volta che sulla tastiera viene premuto un certo tasto corrispondente a una certa nota.

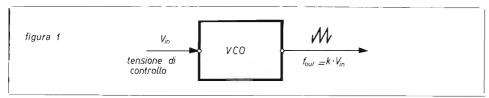
L'oscillatore controllato in tensione

Come abbiamo visto precedentemente, l'approccio « analogico » al sintetizzatore impone la presenza di un VCO (Voltage Controlled Oscillator o, con termine italiano, oscillatore controllato in tensione).

Nei sintetizzatori che sfruttano il metodo delle formanti per la generazione dei timbri (e che, d'altra parte, è molto usato, specialmente negli strumenti più economici), il VCO produce un timbro base, che di solito coincide con quello di un dente di sega.

Negli strumenti con generazione digitale del timbro (metodo della sintesi del periodo o analoghi), invece, la forma d'onda generata può essere qualunque, anche se viene preferita l'onda rettangolare o quadra per il corretto pilotaggio dei circuiti digitali.

In ogni caso, la frequenza della forma d'onda generata deve essere proporzionale a una tensione di controllo che viene applicata all'ingresso del VCO (figura 1).



Il primo problema che si incontra, in tal caso, è quello della linearità: in altri termini, il coefficiente di proporzionalità k di figura 1 deve essere rigorosamente costante per variazioni relativamente ampie della tensione d'ingresso.

Già per uno strumento con tastiera a tre ottave, infatti, la relazione tra la frequenza d'uscita e la tensione d'ingresso deve essere lineare su quasi una decade di frequenze.

Tolleranze eccessivamente larghe sulla linearità possono portare, come è facile comprendere, a imprecisioni sulla frequenza delle note alle due estremità della scala.

Un altro requisito, anch'esso molto importante, per un VCO, è quello della stabilità, intesa sia nel tempo che per variazioni ambientali (non è raro, in strumenti di tipo economico, percepire variazioni di frequenza al variare della temperatura).

L'intervallo tra due note successive (semitono) corrisponde a una variazione di circa il 6 % in frequenza, ed è chiaro che un buon VCO deve avere una stabilità molto migliore di tale valore.

Se dividiamo l'intervallo corrispondente a un semitono in cento parti, e chiamiamo « cent » l'intervallo corrispondente a 1/100 di semitono, è facile verificare che la variazione di un cent in frequenza corrisponde a una variazione di circa lo 0,06 % (cioè 600 parti su 1.000.000).

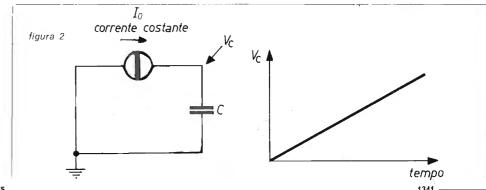
Ora, in determinate condizioni, un orecchio ottimamente esercitato è in grado di individuare variazioni periodiche corrispondenti a pochi cent.

Ne segue che, per valutare la stabilità di un VCO, un buon criterio è quello di verificare che esso riesca a mantenere il valore di una certa frequenza entro pochi cent dal valore standard.

La tabella fornisce, appunto, i valori standard delle frequenze delle varie note nella scala cosiddetta « temperata ».

nota				num	ero dell'ot	tava			
(Hz)	0	1	2	3	4	5	6	7	8
DO	16.351	32.703	65.406	130.81	261.6 2	523.25	1046.5	2093.0	4186.0
DO #	17.324	34.6 48	69.29 6	138.5 9	277.18	554.36	1108.7	2217.5	4434.9
RE	18.354	36.70 8	73.416	146.83	293.67	287.33	1174.4	2349.3	469 8.6
RE #	19.445	38.891	77.782	155.56	311.13	622.25	1244.5	2489.0	4878.0
МІ	20.601	41.203	82.407	164.81	329.63	659.26	1318.5	2637.0	5274.0
FA	21.827	43.654	87.307	174.61	349.23	698.46	1396.9	2793.8	5587.7
FA #	23.124	46.249	92.499	184.9 9	369.99	739.99	1479.9	2959.9	5919.9
SOL	24.499	48.999	97.999	195.99	391.99	783.99	1567.9	3135.9	6271.9
SOL #	25.956	51.913	103.83	207.65	415.91	830.61	1661.2	3322.4	6644.9
LA	27.500	55.000	110.00	220.00	440.00	880.00	1760.0	3520.0	7040.0
LA #	29.135	58.270	116.54	233.08	466.16	932.32	1864.7	3729.3	7458.6
SI	30.867	61.735	123.47	246.94	493.88	987.76	1975.5	3951.1	7902.1

Un VCO può, naturalmente, essere costruito in base a princìpi molto diversi. Comunque, di solito, viene sfruttato il fatto che la tensione ai capi di un condensatore varia linearmente nel tempo, se il condensatore viene caricato con una corrente costante (figura 2).

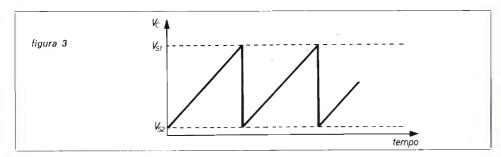


Stabilito ciò, supponiamo di poter costruire un circuito che realizzi il seguente processo:

(a) il condensatore viene lasciato libero di caricarsi linearmente finché la tensione ai suoi capi non raggiunge un certo valore di soglia V_{s1};

(b) a questo punto il condensatore viene fatto scaricare il più rapidamente possibile;

(c) quando la tensione ai capi del condensatore raggiunge lo zero (o, in generale, un altro valore di soglia V_{\odot}), il ciclo riprende dal passo (a); (figura 3).



E' facile verificare che con un tale circuito abbiamo generato un dente di sega la cui frequenza dipende soltanto dal valore della corrente I_0 , dalla capacità C e dai due valori di tensione V_{s1} e V_{s2} (o, meglio, dalla loro differenza).

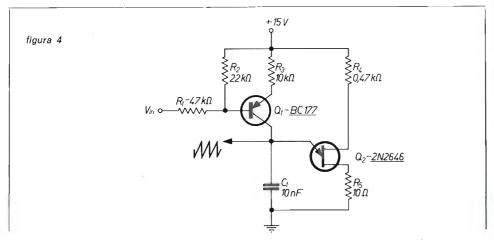
Se ora riusciamo a rendere la corrente I_0 proporzionale a una tensione di controllo, ecco che, mantenendo costanti C e le tensioni di soglia, abbiamo realizzato un semplice ed efficiente VCO, con l'ulteriore vantaggio di avere in uscita una forma d'onda la cui ampiezza non dipende dalla frequenza e che è direttamente utilizzabile per i nostri scopi.

Un attento esame del processo sopra descritto mette altresì in chiaro i limiti di un tale VCO, relativamente alla linearità e alla stabilità.

Poiché il tempo di scarica del condensatore, per quanto piccolo, non può mai essere reso nullo, ne consegue che, al fine di avere una buona linearità, il tempo di scarica deve essere trascurabile rispetto al minimo tempo di carica; in altri termini, rispetto al periodo corrispondente alla massima frequenza desiderata. Inoltre il coefficiente di proporzionalità che lega la tensione di controllo alla corrente di carica deve essere quanto più possibile costante e indipendente dalla temperatura, dalla tensione di alimentazione e così via.

Infine, i due valori V_{s1} e V_{s2} devono essere quanto più possibile costanti, nelle medesime condizioni; ad analoghi requisiti deve soddisfare, ovviamente, anche il condensatore C.

Un circuito molto semplice ma abbastanza soddisfacente è quello raffigurato in figura 4.



La tensione di controllo V_{in} viene ripartita dai resistori R_I e R_2 e applicata alla base del transistore Q_I .

La corrente di collettore di Q_1 è, entro ampi limiti, praticamente proporzionale a V_{in} , per cui C_1 si carica linearmente, fino a che la tensione ai suoi capi non raggiunge il valore della tensione di picco del transistore unigiunzione (UJT) Q_2 . A questo punto Q_2 entra nella zona di resistenza negativa e C_1 si scarica molto rapidamente attraverso di esso e il resistore R_5 ; quando la tensione ai capi di C_1 raggiunge il valore della tensione di valle di Q_2 (prossima a zero volt), quest'ultima diventa un circuito praticamente aperto per C_1 e il ciclo riprende.

Con i valori dati in figura per i componenti, la frequenza del dente di sega prelevato ai capi di C_1 (tramite un circuito ad alta impedenza d'ingresso, per non influenzare il processo di carica) si aggira sui 13 kHz per una tensione d'ingresso di zero volt, e sui 400 Hz per $V_{in}=12$ V.

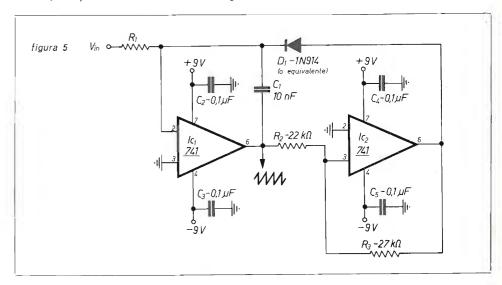
Apprezzabili differenze, comunque, possono essere notate in fase sperimentale, dovute al fatto che i parametri del UJT possono variare entro limiti relativamente ampi anche tra unità dello stesso tipo.

La linearità è abbastanza buona nel campo di tensioni indicato, ma scade rapidamente al di fuori di esso.

Per quanto riguarda la stabilità, la tensione di alimentazione, anzitutto, deve essere stabilizzata; le variazioni di frequenza con la temperatura non sono eccessivamente pronunciate per via del buon comportamento, da tale punto di vista, dei parametri del UJT, e potrebbero essere ulteriormente migliorate compensando opportunamente le variazioni dei parametri di Q_I .

L'ampiezza del dente di sega, infine, si aggira intorno ai 6÷7 V.

Un altro circuito che abbiamo sperimentato (e che tuttora si comporta ottimamente) è quello schematizzato in figura 5.

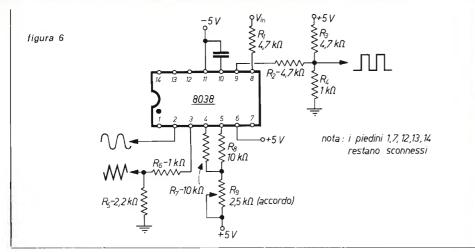


Utilizza due amplificatori operazionali del tipo 741, molto comuni ed economici: Ic_1 lavora come integratore, e Ic_2 come trigger di Schmitt.

La linearità è molto soddisfacente, e l'estensione in frequenza è migliore di quella del circuito precedente, soprattutto verso le basse frequenze (è possibile raggiungere frequenze inferiori a 1 Hz).

La tensione d'ingresso deve essere negativa rispetto massa; e il coefficiente di proporzionalità fra tensione e frequenza dipende unicamente dal valore di R_I . Un altro circuito interessante è quello rappresentato in figura 6: esso fa uso di un circuito integrato di tipo 8038 della Intersil, il cui reperimento, comunque, è problematico, mentre il costo non è dei più bassi.

Per contro, la stabilità è di tipo « roccioso », e il circuito fornisce tre forme d'onda in uscita (quadra, triangolare e sinusoidale a bassa distorsione); anche la linearità è ottima.

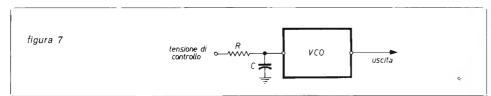


E' bene, al solito, usare una tensione di alimentazione stabilizzata e non superiore ai 15 V; nell'usare questo circuito integrato, occorre inoltre fare molta attenzione affinché la tensione di controllo non scenda mai al di sotto di 3 V rispetto alla tensione di alimentazione (cioè, con tensione di alimentazione di +5 V, la tensione di controllo sarà compresa tra i +2 V, e i +5 V; con tensione di alimentazione di +15 V, la tensione di controllo sarà compresa tra i +12 V e i +15 V, e così via).

E' ovvio che la limitazione di fondo insita nella scelta di un VCO come generatore di frequenze in un sintetizzatore consiste nell'intrinseca monofonicità del sintetizzatore stesso.

Naturalmente una certa polifonicità può essere raggiunta usando più VCO, in connessione con tastiere diverse, o anche con la stessa tastiera, nel qual caso occorreranno opportuni circuiti di selezione e instradamento, prevedibilmente molto complessi. Per contro la presenza di un VCO semplifica notevolmente altri problemi; ad esempio, è molto facile ottenere l'effetto di « vibrato », consistente in variazioni periodiche, di ampiezza relativamente piccola, della frequenza: è sufficiente, infatti, sovrapporre alla tensione di controllo una tensione periodica di ampiezza e forma opportuna.

L'effetto di « glide » (o glissato, o portamento) cioè il passaggio graduale da una certa nota all'altra attraverso tutte le frequenze intermedie si ottiene, ancor più semplicemente, interponendo tra tensione di controllo e VCO una resistenza e un condensatore, come è mostrato in figura 7: se la tensione di controllo varia bruscamente, il gruppo RC interposto tra essa e il VCO « addolcisce » il salto, e al VCO viene così permesso di passare attraverso tutte le frequenze intermedie, con velocità dipendente, ovviamente, dalla costante di tempo del gruppo RC.



Ancora, l'accordo dello strumento può venire realizzato semplicemente sovrapponendo alla tensione di controllo una tensione continua regolabile, prelevata dal cursore di un trimmer.

Di questo e di altri problemi, comunque, ci occuperemo più in dettaglio in seguito.

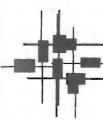
Per ora mi preme prendere in esame altri e più sofisticati sistemi di generazione delle frequenze, ed è quanto faremo nel prossimo articolo, passando in rassegna i metodi digitali e quelli che impiegano i « Phase Locked Loops ». * * * * * * * Enrico Urbani (IØENU)*, Livio Lascari, Eutizio Niresi

Voltanauta x Elionauta = VOLTAGALVANAUTA®

© copyright cq elettronica

articolo promosso dalla

I.A.T.G.



In una precedente nota abbiamo presentato il Voltanauta©: un piccolo battello con chiglie alternate di rame e zinco collegate in parallelo, i terminali vanno a due motori Graupner TO5 con demoltiplica 45/1 che azionano ciascuno una ruota a pale.

Il modellino appena messo in acqua naviga a una discreta velocità tuttavia non costante per fenomeni di polarizzazione tra le chiglie.

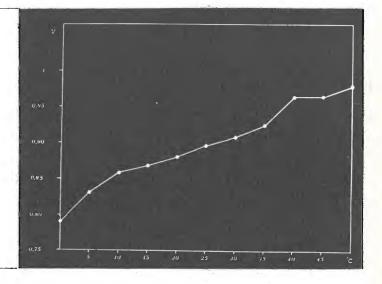
E' stato illustrato il principio delle reazioni elettrochimiche (pila di Volta) e si è avuto un concreto sospetto sulla importanza della temperatura dell'acqua per il rendimento del sistema (1).

Allo scopo di verificare sperimentalmente questa ipotesi abbiamo costruito un secondo modello identico al primo con nove chiglie, la centrale di Cu alternando le altre di Zn e Cu, la faccia esterna delle due ultime è stata verniciata.

In queste condizioni la superficie totale elettricamente attiva è per ciascuno dei due metalli di 320 cm²

figura 1

In ascisse le temperature alle quali sono state misurate le tensioni (indicate in ordinate) generate dai sistemi di chiglie metalliche in parallelo: motori non collegati. Ogni valore è la media di sei determinazioni.



^{*} Direttore dell'Istituto di Istologia ed Embriologia, Facoltà di Scienze Matematiche, Fisiche e Naturali della Università di Roma.

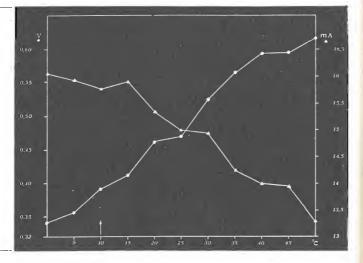
La distanza tra le chiglie è stata aumentata (0,5 cm) per cercare di ridurre i fenomeni di polarizzazione osservati nel prototipo dove le chiglie stesse erano più piccole, più numerose e perciò più vicine.

Il battello è stato posto in un contenitore con acqua di fonte termostatabile a differenti temperature e la tensione ai morsetti misurata con voltmetro elettronico (figura 1).

Nelle stesse condizioni ma con i motori in movimento, cioè sotto carico, abbiamo misurato tensioni e intensità di corrente (figura 2).

figura 2

Stesse condizioni di lavoro della figura 1 ma con i motori collegati.
Nella ordinata di sinistra le tensioni (punti), in quella di destra le correnti (triangoli).
Anche in questo caso i valori riportati sono la media di sei determinazioni.
La freccia indica lo spunto dei motori alla temperatura di ±2°C.



L'esame dei grafici conferma la ipotesi di lavoro dimostrando che il comportamento del Voltanauta dipende non solo dalla sua « costituzione » ma è condizionato dalla situazione termica ambientale.

Questo per il biologo che si occupi di bionica (2, 3, 4, 5) e di « animali artificiali » è quanto mai suggestivo e pone una problematica serie di interrogativi per nuovi temi di ricerca.

Sempre nell'ambito della bionica abbiamo progettato e realizzato l'**Elionauta**© ossia un battello che ha, invece delle chiglie, un ponte di pile solari al silicio e ne abbiamo riferito su questa rivista (6).

Questo modello è veramente divertente, velocissimo al sole ma « pigro » all'ombra: abbiamo allora inserito un accumulatore (condensatore) in parallelo tra le pile solari e i motori.

Con questo accorgimento il battello riesce a superare limitate zone di ombra grazie alla scarica dell'accumulatore che si è caricato durante la navigazione solare.

* * *

Da queste premesse non poteva che venire l'idea di « incrociare » il Voltanauta con l'Elionauta creando un « ibrido » (direbbe un genetista) tra due animali artificiali di differente **organizzazione anatomica** tendente però allo stesso scopo: la mobilità in acqua; è ovvio che scriviamo questo sorridendo!

E' nato così il **Voltagalvanauta** (7) che ha un ponte solare, chiglie di rame e zinco e i consueti due motori che azionano ruote a pale (figure 3, 4).

Ponte solare e chiglie sono in parallelo sui motori: è previsto un commutatore per azionare i motori solo attraverso le chiglie oppure dalle chiglie in parallelo con il ponte solare (figure 5, 6).

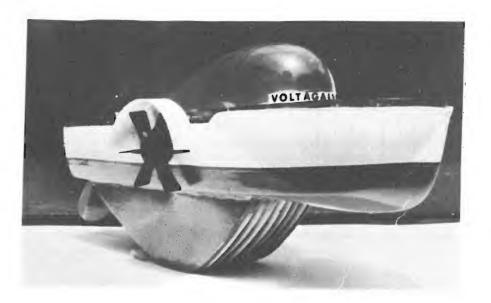
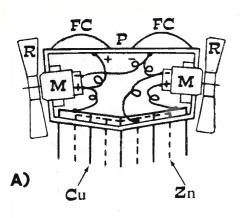


figura 3
Voltagalvanauta: sono visibili le chiglie e la ruota motrice di tribordo.



figura 4

Voltagalvanauta con il ponte solare di celle al silicio e il commutatore a poppa (le dimensioni del battello sono: lunghezza 24 cm, larghezza massima 10 cm, altezza massima 11 cm).



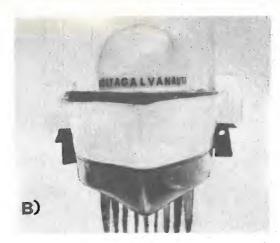


figura 5

A) Sezione trasversale del battello: chiglie di rame (Cu) e zinco (Zn), M= motori, R= pale motrici, P= ponte solare, FC= fotocellule. B) Il battello visto di fronte.

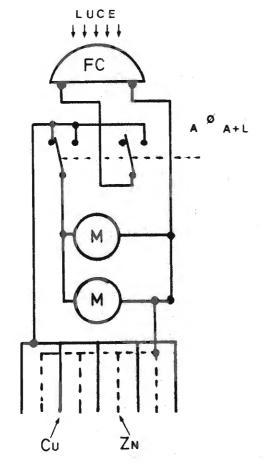


figura 6

Schema elettrico: riferimenti come in figura 5: a destra il deviatore con la posizione di zero (0), A = motori collegati alle chiglie, A + L = motori collegati alle chiglie e al ponte fotosensibile.

In queste condizioni il battello naviga al sole a velocità sostenuta e all'ombra a velocità più ridotta, dovuta alla minore erogazione di energia dalle chiglie. Un risultato previsto e verificato, per quanto ancora non documentato da misure precise, è che le chiglie metalliche vengono depolarizzate dalla corrente generata dal ponte solare (1,42 V a 16,5 mA) e pertanto si trovano pienamente efficienti

quando il battello passa dal sole all'ombra ossia la coppia Cu-Zn si comporta alternativamente da pila voltaica o da cella elettrolitica.

La « pigrizia » o « stanchezza » del Voltanauta, determinata dalla polarizzazione delle chiglie, viene perciò sensibilmente attenuata dalla azione del ponte solare. Il Voltagalvanauta è in conclusione un modello capace di trasformare energia chimica, termica e luminosa in energia meccanica: per un biologo-bionico ciò non è di poco conto.

Ringraziamo vivamente A. Capalbi, professore di Elettrochimica in questa Università, per la competente attenzione critica con la quale segue le nostre ricerche.

Bibliografia

- 1) URBANI E., LASCARI L. & NIRESI E. Il Voltanauta cq elettronica, n. 6 (1975).
- 2) URBANI E. Archi riflessi e tartarughe elettroniche Atti 3° Congr. Cibernetica e Biofisica (C.N.R.), (1974).
- 3) URBANI E. Cibernetica, Bionica e « animali artificiali » Cultura e Scuola: Ente Naz. bibl. Popolari e scolastiche, in stampa, (1975).
- 4) URBANI E., LASCARI L. & NIRESI E. Tartarughe elettroniche e modelli biocibernetici cq elettronica, n. 12 (1974).
- URBANI E., LASCARI L. & NIRESI E. Un pipistrello elettronico In stampa su cq elettronica, n. 10 (1975).
- 6) URBANI E., LASCARI L. & NIRESI E. Elionauta: un navigatore a pile solari cq elettronica, n. 8 (1975).
- 7) Per le notizie sulla vita e le opere fondamentali di Luigi Galvani (1737-1798) e Alessandro Volta (1745-1823) si consulti una buona Enciclopedia.

Per iniziativa della rivista **cq elettronica** è stata creata l'Associazione dedicata ai radioamatori più esigenti e più proiettati al futuro:

IATG

Radiocomunicazioni

Gruppo italiano tecniche avanzate presidente Giorgio Totti - vicepresidente Franco Fanti

Quota di iscrizione "una tantum" Quota associativa 1975

L. 1.500 L. 1.000

IATG - Bologna, via Boldrini, 22 - tel. 55.12.02

Crossover elettronico a due vie

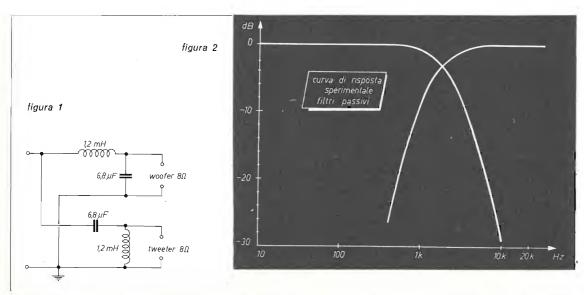
dottor Renato Borromei

La maggior parte dei diffusori reperibili in commercio sono composti da due o più altoparlanti preceduti da opportuni filtri passivi che hanno il compito di suddividere lo spettro sonoro del segnale proveniente dall'amplificatore in due o più campi ristretti di frequenza.

All'altoparlante adatto a riprodurre le note gravi verranno inviate solo le frequenze comprese tra 20 e 1.500 Hz circa (a seconda del tipo di altoparlante usato), mentre a quello dei medi e degli acuti verrà inviato il segnale contenente le frequenze comprese tra 1.500 e 20.000 Hz.

In questo articolo tratterò solo dei sistemi di diffusori a due vie, riservandomi di trattare eventualmente quelli a tre vie in un articolo successivo.

Esistono vari tipi di filtri passivi, ma quello maggiormente usato è mostrato in figura 1, la cui curva di risposta ricavata sperimentalmente è rappresentata in figura 2.



Consideriamo la parte relativa al woofer.

Tale filtro, detto " α filtro passa-basso", lascia passare completamente, senza alcuna attenuazione rispetto all'ampiezza del segnale a 100 Hz, le frequenze inferiori a f_{α} .

Per f_0 si intende la frequenza alla quale il segnale subisce una attenuazione di -3 dB.

Tale valore di f_0 viene detto « frequenza di taglio » e dipende dai valori dei componenti L e C.

Nel caso da me considerato $f_0 = 1.800 \,\text{Hz}$.

Oltre a f_0 il segnale viene attenuato di 12 dB per ottava, pendenza normalmente usata nei diffusori commerciali.

Analogamente accade per la parte del filtro relativa alla gamma dei medio acuti, denominato « filtro passa-alto ».

In questo caso infatti vengono lasciate inalterate le frequenze superiori ai 2.000 Hz mentre vengono attenuate di 12 dB per ottava quelle inferiori ai 2.000 Hz.

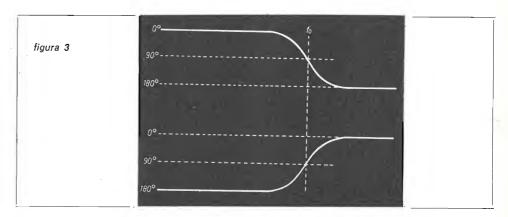
La frequenza di taglio f₀ di entrambi i filtri deve essere uguale, poiché solo così la risposta globale del sistema sarà lineare.

E' anche importante esaminare come si comportano i filtri rispetto allo sfasamento esistente tra il segnale di ingresso e quello all'uscita del passa basso e del passa alto.

Prendiamo di nuovo in esame la figura 1: inviamo al filtro un segnale proveniente da un generatore di BF, dopo averlo opportunamente amplificato, colleghiamo un oscilloscopio a doppia traccia all'ingresso e all'uscita del filtro passa-basso in modo tale da poter vedere i due segnali contemporaneamente e osservare come si comportano rispetto alla fase, al variare della frequenza del generatore.

Avremo che essi risultano essere in fase fino a 800 Hz, mentre il segnale di uscita inizia a sfasarsi in ritardo rispetto a quello di ingresso fino a raggiungere uno sfasamento di 90° alla frequenza di taglio e addirittura di 180° a 10.000 Hz. Tale sfasamento, inevitabile, è dovuto alla natura stessa del filtro e il suo andamento dipende dalla pendenza di esso.

Ripetiamo l'esperimento con il filtro passa-alto, partendo da 10.000 Hz. Questa volta lo sfasamento inizia a 6.000 Hz fino a diventare di 90° in anticipo rispetto al segnale di ingresso, alla frequenza di taglio, e di 180° a 100 Hz, come è rappresentato in figura 3.



Purtroppo ciò non avviene in maniera rigorosa in quanto i filtri non si trovano a lavorare su carichi ideali resistivi ma su carichi con impedenza complessa come gli altoparlanti.

Per questo le loro caratteristiche si scostano dall'ideale sopra accennato.

Anche le pendenze delle due curve dei filtri passivi passa-basso e passa-alto devono essere il più possibile identiche, cosa che non sempre avviene in tali filtri a causa delle tolleranze dovute alle bobine e ai condensatori.

E' per questo che talune Case costruttrici hanno messo in commercio dei diffusori aventi dei filtri di crossover elettronici, ottenendo dei risultati davvero eccellenti.

Quello che è illustrato in questo articolo è appunto un crossover elettronico a due vie molto semplice da realizzare e dalle caratteristiche notevoli: ma prima di passare alla sua descrizione, è opportuno mettere in evidenza gli svantaggi dei tradizionali filtri passivi.

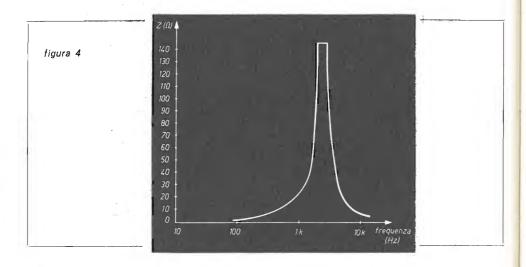
1) Dissipano parte della potenza fornita dall'amplificatore.

Il filtro passivo, prendiamo ad esempio quello passa-bassi, ha delle perdite resistive per cui il segnale uscente dall'amplificatore viene in parte a essere dissipato dal filtro.

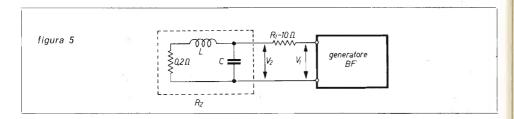
Una ulteriore perdita di potenza la si ha quando si ha a che fare con unità a diverso rendimento e si usano dei potenziometri per poter adattare il rendimento di esse a quello dell'altoparlante meno efficiente.

Nel caso di filtri attivi tale punto rimane sempre da rispettare anche se questa volta si dà meno potenza anziché buttarne via sulle resistenze.

2) Riducono notevolmente il fattore di smorzamento dell'amplificatore. Consideriamo la figura 4, in cui viene riportata l'impedenza del filtro passa-basso al variare della frequenza.



Una curva simile vale naturalmente anche per il filtro passa-alto. Tale misura l'ho effettuata come mostrato in figura 5, supponendo che la resistenza interna dell'amplificatore sia di 0.2Ω .



In questo modo noi misuriamo l'impedenza R₇ del filtro, che è quella che vede l'altoparlante.

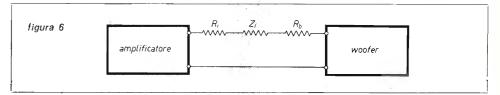
Misurando la caduta di tensione che si verifica ai capi della resistenza R₁ avremo che:

$$R_2 = \frac{V_2 \cdot R_1}{V_1 - V_2}$$

A frequenze molto basse l'impedenza del filtro è praticamente quella della sola bobina, che risulta essere (anche sperimentalmente):

$$Z = \sqrt{(\omega L)^2 + R^2} = 1.1 \Omega$$

Nella zona compresa tra 100 e 800 Hz, la più importante, l'impedenza aumenta gradatamente fino a diventare di 11 Ω a 800 Hz, frequenza alla quale il filtro inizia ad attenuare; dopodiché raggiunge dei valori molto elevati (circa 790 Q) in corrispondenza della frequenza di taglio. Consideriamo la figura 6.



Il fattore di smorzamento f dell'amplificatore in assenza dei filtri passivi è dato da:

$$f = \frac{Z_a}{R_i + R_b}$$

dove

 Z_a è l'impedenza dell'altoparlante in $\Omega;$ R_i è la resistenza interna dell'amplificatore in $\Omega;$ R_b è la resistenza in c.c. della bobina mobile dell'altoparlante in $\Omega.$

Inserendo tra l'amplificatore e l'altoparlante i filtri passivi, avremo che:

$$f = \frac{Z_a}{R_i + R_b + Z_f}$$

dove Z_f è l'impedenza del filtro.

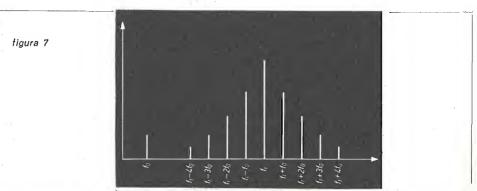
Da ciò si deduce che tale valore, così importante per il corretto funzionamento dell'altoparlante, diminuisce con l'impiego dei tradizionali filtri passivi.

3) Distorsione da intermodulazione.

Altera in maniera notevole la timbrica della sorgente sonora.

Tale distorsione si produce quando due o più segnali a frequenza diversa vengono applicati a un elemento non perfettamente lineare, ottenendo all'uscita di esso dei segnali parassiti d'intermodulazione che non erano presenti all'entrata dell'amplificatore.

Se noi applichiamo all'entrata di esso due segnali aventi frequenza fo (ad esempio 50 Hz) e f_1 (ad esempio 8.000 Hz) aventi ampiezza diversa (f_0 : $f_1 = 4:1$). all'uscita dell'amplificatore noi troviamo due segnali parassiti di frequenza fo + fo (8.050 Hz) e f_0 — f_1 (7.950 Hz). Se teniamo poi presente che f_0 è presente con le sue armoniche, otterremo quanto è rappresentato in figura 7.



Tali segnali vengono detti residui di intermodulazione e la loro misura permette di valutare la distorsione da intermodulazione.

Tale fenomeno avviene a causa delle inevitabili non linearità sia degli amplificatori che degli altoparlanti.

Mentre in questi ultimi la distorsione da intermodulazione può essere ridotta sensibilmente affidando a unità distinte la riproduzione delle varie parti dello spettro, nell'amplificatore il problema rimane.

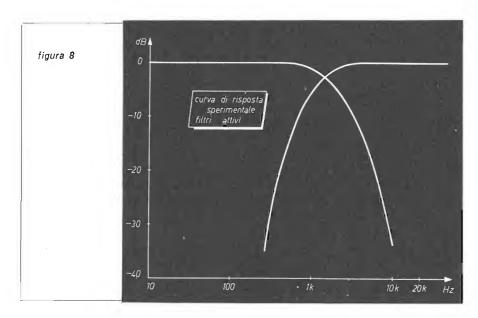
Il vantaggio offerto dal crossover elettronico è appunto quello di suddividere lo spettro sonoro prima che esso venga inviato all'amplificatore finale: in questo modo si ha una riduzione sensibile della IMD (distorsione da intermodulazione). Un'altra causa di distorsione nei filtri passivi in cui le induttanze sono provviste di nucleo, sono le non-linearità non evitabili del materiale magnetico e la possibile saturazione di quest'ultimo.

Filtri attivi

Un metodo per eliminare gli svantaggi dei filtri passivi tradizionali è quello di usare un crossover elettronico costituito da due filtri attivi dei quali uno passa--basso e uno passa-alto.

Tale apparecchio va collegato in una catena Hi-Fi all'uscita del preamplificatore mentre all'uscita del filtro passa-basso è collegato l'amplificatore per il woofer e a quella del passa-alto l'amplificatore per il midrange-tweeter.

Ciascun filtro passa-basso e passa-alto si comporta come mostrato in figura 8.



Tutta la potenza fornita dall'amplificatore o meglio dagli amplificatori giunge completamente ai diffusori per cui sono sufficienti potenze inferiori a quelle normalmente usate in presenza di filtri passivi.

Questo vale specialmente per i medi-acuti per cui in genere l'optimum si raggiunge usando un amplificatore da 30 W per i bassi e uno da 15 W per i medio-acuti. Come vedremo più avanti, l'impedenza di uscita del filtro si mantiene costantemente bassa; inoltre questa volta tra l'amplificatore finale di potenza e l'altoparlante non ci sono delle impedenze venendo a mancare quella del filtro passivo per cui avremo un miglioramento notevole del fattore di smorzamento.

Ciascun filtro è provvisto all'uscita di un potenziometro di volume per cui è facile regolare la potenza inviata a ciascun amplificatore; di consequenza si possono bilanciare altoparlanti con resa diversa, come spesso accade.

Svantaggi

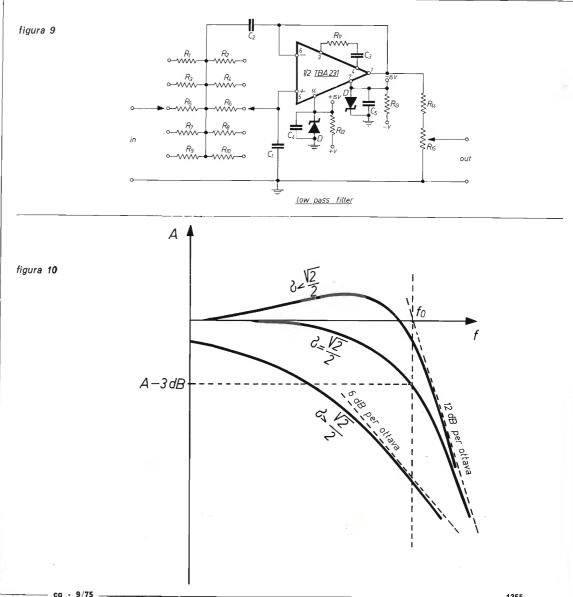
1) Richiedono l'uso di più amplificatori e precisamente uno per filtro.

2) E' un po' laboriosa, se non si possiede una adeguata attrezzatura, la loro calibrazione.

3) Richiedono una alimentazione.

Dopo aver elencato vantaggi e svantaggi che comporta l'uso dei filtri attivi, passiamo alla descrizione vera e propria del circuito e alla sua realizzazione pratica. In figura 9 è rappresentato lo schema elettrico del filtro passa-basso. La pendenza della curva e la frequenza di taglio sono determinate dai valori dei componenti R_1 - R_{10} , C_1 e C_2 .

Il guadagno dell'integrato è unitario e la resistenza R_{11} e il condensatore C_3 servono per il suo corretto funzionamento verso le frequenze più alte.



La risposta del filtro attorno alla frequenza di taglio e la pendenza della curva di attenuazione sono determinate da σ , detto coefficiente di smorzamento del filtro.

Una volta prefissato il guadagno e la frequenza di taglio, la curva di risposta del filtro è determinata dal valore del coefficiente di smorzamento.

Avremo il grafico riportato in figura 10 in cui sono rappresentate tre curve per diversi valori di σ , dove σ è il coefficiente di smorzamento, f_0 è la frequenza di taglio e $\bf A$ è il guadagno.

Mentre per $\sigma > \sqrt{2}/2$ si ha una diminuzione del guadagno con una pendenza pari a 6 dB per ottava (curva A), per $\sigma < \sqrt{2}/2$ si ha un aumento del guadagno con la presenza di un picco e al limite, per $\sigma = 0$, il sistema va in oscillazione con una freguenza pari a f_0 .

Per $\sigma=\sqrt{2}/2$ si ha il responso di « Butterworth », del secondo ordine, che è il più piatto possibile e all'inizio non presenta un picco o un avvallamento, mentre il guadagno cala gradatamente fino a — 3 dB alla frequenza di taglio e diminuisce ulteriormente con una pendenza pari a 12 dB per ottava.

Ponendo pertanto $\sigma = \sqrt{2/2}$; $R = R_{1.9} = R_{2.10}$, sono valide le seguenti formule:

G=1;
$$\sigma = \sqrt{C_1/C_2}$$
; $f_0 = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R \sqrt{C_1 \cdot C_2}}$

dove

G è il guadagno;

 σ è il coefficiente di smorzamento;

 f_0 è la frequenza di taglio.

Se $C_2 = 2 C_1$:

$$\sigma = \sqrt{2/2} \ e \ f_0 = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R \cdot C_1 \cdot 1.41}.$$

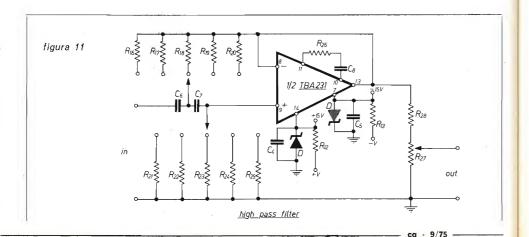
Se, ad esempio, $f_0 = 1.000$ Hz e R = 100 k Ω , avremo che:

$$C_1 = \frac{1}{6.28 \cdot 1.41 \cdot 10^8} = 1.130 \text{ pF} \quad e \quad C_2 = 2.260 \text{ pF}.$$

L'impedenza di uscita del filtro è inferiore ai $2.000\,\Omega$ e senza potenziometro è inferiore ai $150\,\Omega$, valori che si adattano bene a qualsiasi tipo di amplificatore finale di potenza.

In figura 11 è riportato lo schema elettrico del filtro passa-alto. Ponendo $C_6 = C_7 = C$ e $R_{16:20} = R_1$ e $R_{21:25} = R_2$, avremo le seguenti formule:

G=1;
$$\sigma = \sqrt{R_1/R_2}$$
; $f_0 = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot C \sqrt{R_1 \cdot R_2}}$



Se $R_2 = 2 R_1$:

$$\sigma = \sqrt{2/2} \ e \ f_0 = \frac{1}{6,28 \cdot C \cdot 1,41 \cdot R_1}$$

Per $f_0 = 1.000 \text{ Hz}$ e $R_1 = 100 \text{ k}\Omega$:

$$C = \frac{1}{6.28 \cdot 1.41 \cdot 10^8} = 1.130 \text{ pF}$$
 e $R_2 = 200 \text{ k}\Omega$.

Il dimensionamento dei due filtri è quindi abbastanza semplice; l'unico inconveniente è la difficile realizzazione dei valori dei componenti così calcolati, specie se teniamo presente che i due filtri devono avere la stessa frequenza di taglio. In tabella ho riportato i valori dei componenti dei due filtri per cinque diverse frequenze di taglio; per semplicità di calcolo ho preferito tenere costante i valori dei condensatori C_1 , C_2 , C_6 , C_7 e variare di conseguenza $R_{1\cdot10}$, $R_{16\cdot20}$, $R_{21\cdot25}$.

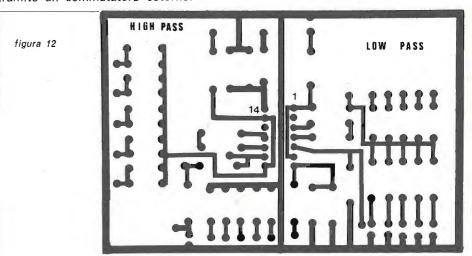
f _o (Hz)	filtro passa-basso	filtro passa-alto
750	$R=R_1=R_2$ 150 $k\Omega$	R_{16} 150 k Ω R_{27} 300 k Ω
941	$R=R_3=R_4$ 120 $k\Omega$	R_{17} 120 k Ω R_{22} 240 k Ω
1.241	$R=R_s=R_s$ 91 $k\Omega$	R_{I8} 91 k Ω R_{23} 182 k Ω
1.660	$R = R_7 = R_8$ 68 k Ω	$R_{19} = 68 \text{ k}\Omega$ $R_{24} = 136 \text{ k}\Omega$
2.000	$R = R_g = R_{10}$ 56 k Ω	$rac{R_{2 heta}}{R_{2 heta}}$ 56 k Ω
C, 1000 pF C ₂ 1000 pF // 1000 pF C ₃ , C ₄ , C ₅ 100 nF C ₆ , C ₇ 1000 pF C ₈ 100 nF	R_{26} 4,7 Ω	di testo logaritmico logaritmico
D zener da 15 V, 0,5 W	R_{28} 220 Ω	4.0

Naturalmente nulla vieta di usare dei valori diversi da quelli sopra riportati purché rispettino le formule precedentemente elencate.

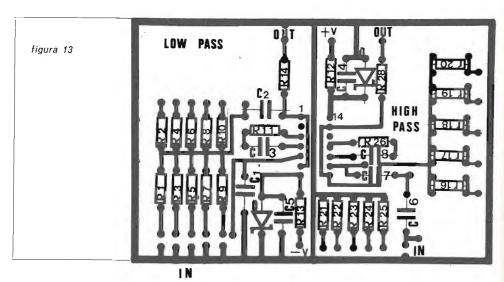
Bastano anche piccole variazioni dai valori teorici per ottenere dei notevoli spostamenti nella frequenza di taglio e nella pendenza della curva di attenuazione. Se è possibile, conviene quindi cercare tali valori tra quelli disponibili con l'ausilio di un ponte RCL.

Altrimenti consiglio di usare dei valori standard per i condensatori e dei buoni trimmer per le resistenze (tipo « trimpot » a vari giri).

In figura 12 è riportato il circuito stampato del crossover elettronico, lato rame, per una versione mono con le cinque possibili frequenze di taglio, selezionabili tramite un commutatore esterno.



In figura 13 è riportato lo stesso circuito stampato, lato componenti,



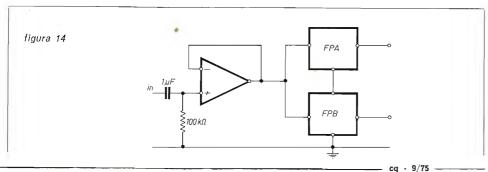
Faccio notare che gli ingressi dei due filtri non sono collegati insieme nel circuito e ciò va fatto mediante del filo schermato, come pure per i collegamenti sul potenziometro, che serve per regolare l'intensità del segnale, e quelli al commutatore e all'uscita.

Per alimentare l'apparecchio sono sufficienti ±15 V, 30 mA ben stabilizzati, che possono essere anche prelevati dai finali di potenza a cui andrà collegato, se quest'ultimo è del tipo a doppia alimentazione cioè senza condensatore di uscita. Le resistenze $R_{12} = R_{13}$ vanno eventualmente calcolate in base alla tensione a disposizione; se, ad esempio, possediamo dei finali di potenza con una alimentazione di ±45 V, tenendo presente che l'assorbimento del crossover è di 15 mA, avremo che:

$$R_{12} = \frac{45 - 15}{0.015} = 2.200 \,\Omega$$
, 1 W.

Qualora il crossover fosse collegato a un preamplificatore e a un finale di potenza ad alimentazione singola, è necessario aggiungere all'ingresso e all'uscita di ogni filtro un condensatore da 1 µF e tra l'ingresso del filtro passa-basso e la massa una resistenza da 100 kO.

Ottimo sarebbe pilotare il filtro con un altro amplificatore operazionale usato come follower, come mostrato in figura 14, specie se il preamplificatore usato non è a bassa impedenza.



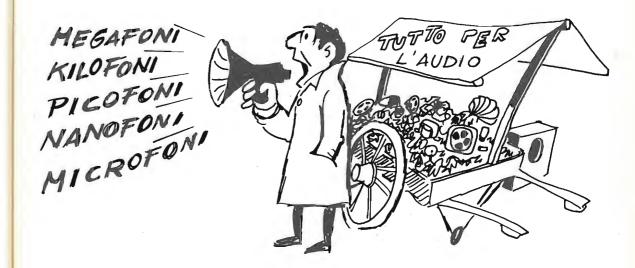
L'alimentazione di tale integrato, come pure la compensazione in frequenza, è identica a quella per l'integrato usato nei filtri passa-basso e passa-alto.

figura 15

In figura 15 è mostrata la fotografia del prototipo da me realizzato, in cui per semplicità visiva ho omesso i collegamenti esterni alla basetta e in mancanza dei « trimpot » ho usato dei comuni trimmer.

Per quanto riquarda infine la scelta dei finali di potenza da inserire all'uscita del crossover elettronico, vanno bene tutti i tipi, purché buoni!

A tale proposito sto sperimentando un amplificatore finale di potenza relativamente semplice e dalle caratteristiche ottime, che spero di presentare quanto



una terrificante esperienza un dramma di portata fantozziana

L'asservimento di una porta munita di motore elettrico

ing. Enzo Giardina

Vi aprirà la porta quasi ogni mese d'ora in avanti il Digitalizzator cortese.

3/3

Venne un di alla mia magione un esponente della commerciale produzione e dissemi con aria disinvolta:

« Faresti qualcosa per aprire la mia porta? »
« E' la prima volta che il problema sento »
risposi esterrefatto sul momento,
ma rivoltomi al Digitalizzatore tosto,
che tengo in un canto di nascosto,
tirai fuori idee a profusione
e infine anche l'auspicata soluzione.
Dato che la commerciale trattativa,
si sperimentò dopo, giammai non partiva,
ormai adeguato a certi fatti,
vado a sottoporvi tutti gli atti.

Non per carenza di estro poetico, ma per puro buon senso passo per un po' in prosa e vi vado a sciorinare quella terrificante esperienza mirante a realizzare un complesso sofisma che aveva come fine ultimo l'asservimento di una porta munita di motore elettrico.

Sulle prime si tentò uno schema senza parti meccaniche in movimento (soli circuiti integrati e triac) che dovette essere velocemente scartato per le condizioni operative proibitive, nonostante le promesse del datore di specifiche che grosso modo garantiva:

« Cotali impianti saran montati da operai e tecnici specializzati ». Ossia da un muratore e da un elettricista, e non uno di tipo illuminista, che ha studiato le leggi della scienza e sa quando avvien l'interferenza, bensì da un uomo a cui niente cale se i comandi si connettono all'industriale nelle giornate umide e piovose attraverso ingiunzioni mal interrate e corrose. Per cui si ripiegò su un sistema misto a integrati e relais dal costo ragionevolissimo e dalla sicurezza di funzionamento elevata, tale che permettesse di sopportare le gravose condizioni operative. Ma vediamo le specifiche di funzionamento che da sole fanno un poema.

Deesi la porta aprir all'inquilino che ha da sortir, attendere un tempo prefissato e poscia chiudere il porticato. digitalizzatore Pare semplice fin qui, ma non basta solo così! Se, durante la fase di chiusura, si introduce una soave creatura tra le fauci dei battenti, bisogna prevenirgli gli accidenti e quindi riaprire il portone riciclando da capo l'operazione, ma non si dee invertir la marcia di botto a scanso di ritrovarsi con il motore rotto, perciò un tempo di ritardo ha da crearsi per permettere al motore di fermarsi. Uno stato di blocco va inoltre considerato e, per quanto non sia chiaro il perché sia così usato. per uscire da uno stato siffatto solo il pulsante di apertura dee essere adatto; e le cose non sono sempre le stesse ma, a secondo delle premesse, il comando ha da divenir un ordine di « attendere » o di « aprir ». Va come ultima ricordata l'elettroserratura pilotata dallo stato di apertura.

Tali specifiche, anche se messe in prosa, farebbero poema ugualmente. In pratica bisogna considerare tre tempi che fanno stato separati e possibilmente precisi:

1 - apertura:

2 - attesa:

3 - chiusura:

e uno stato di durata illimitata che sarebbe il blocco.

Per introdurre al completo nel problema il lettore vanno sottolineate alcune cosette che puntualizzano le specifiche poste.

1º problema - La difficoltà pratica (in termini sia realizzativi che di spesa) di installare switches di fondo corsa sui battenti, difficoltà dovuta al fatto che a priori non si sa che tipo di porta può essere installato (porta a battente - sia semplice che doppia-, porta scorrevole - sìa semplice che doppia -, porta a saracinesca, porta a compasso, e così via).

Tale problema consiglia di usare una tempificazione interna degli stati e non ricorrere a nessun sensore di fondo corsa che porrebbe problemi di installazione diversi a seconda dei casi.

2º problema - E' funzione indiretta del primo; dato che, per ovvie ragioni di produzione, è desiderabile avere un unico tipo di marchingegno per qualsiasi tipo di porta e dato anche che ogni tipo di porta ha una tempificazione diversa e non dello stesso ordine di grandezza, scaturisce da ciò la necessità della massima adattabilità col minimo dei cambiamenti.

Per questo secondo problema è necessario un ulteriore chiarimento: posta come premessa che i tre tempi base sono singolarmente modificabili, consideriamo due tipi di porte in antitesi, tra loro, lapalissiana: la porta di un garage a unico battente e una porta a vetri a doppio battente (tipo aeroporto per intendersi); bene, la prima avrà una tempificazione media di 30 sec in apertura e chiusura

(dieci secondi più, dieci secondi meno), mentre la seconda avrà una tempificazione media di apertura/chiusura di 3 sec (secondo più, secondo meno).

A questo punto è chiaro dove si va a parare: è necessario poter regolare, con una precisione relativa soddisfacente, entrambi i ranges, e questo, risulta evidente, non lo si può ottenere semplicemente regolando dei trimmer.

Siamo dunque arrivati al buio pesto che caratterizza l'inizio di ogni progetto e, prima di aprire un qualsiasi spiraglio, voglio sottolineare (stavolta in prosa) la gravità delle altre specifiche:

- 1 lo stato di blocco subentra, dietro comando, in uno qualsiasi dei tre tempi fondamentali:
- 2 dallo stato di blocco si esce solo dietro comando di apertura;
- 3 se il blocco è stato dato durante la « attesa » il comando di apertura non deve generare una effettiva apertura, ma solo un comando di « inizio attesa » (questo comunque vale indipendentemente dal fatto che il sistema sia stato bloccato);
- 4 analogamente, a cancello chiuso, il comando di chiusura non deve generare alcun effetto:
- 5 con il comando di apertura si sblocca anche l'eventuale elettroserratura:
- 6 un comando di apertura dato durante lo stato di chiusura (e viceversa) deve generare un piccolo tempo di pausa per permettere al motore di fermarsi nel frattanto:
- 7 Si deve tener conto della eventuale fotocellula di protezione che opera come un comando di apertura, eccetto che a battenti chiusi, stato in cui la lampadina del proiettore deve spegnersi.

Come si vede, mi pare che poco sia lasciato al caso, l'unica cosa che per fortuna non era prevista era l'eventualità malsana che un pazzo furioso desse il comando di apertura e subito dopo quello di chiusura, cosa che comportava un tentativo di apertura e subito dopo uno stato completo di chiusura a battente praticamente chiuso.

În questa eventualità si confida molto sulle possibilità di sopravvivenza della frizione di cui ogni motore elettrico adibito a tal uopo è provvisto.

Detta frizione, si constata sperimentalmente, può resistere per svariati minuti senza logorarsi a un tale stress, per cui si auspica in definitiva che una pazzia di tale tipo non sia ripetitiva a tempo indeterminato.

Mi pare di aver detto tutto e quindi si può sicuramente procedere verso la retta via della soluzione che a questo punto risulterà evidente a chiunque: affittare per modica cifra un piccolo computer programmabile.

Effettivamente sarebbe una strada dal minimo dispendio di energie mentali, ma, mi dice il Digitalizzatore, è offensivo nei suoi riguardi sprecare in tal modo un macchinario degno di ben altre applicazioni.

Pazienza!

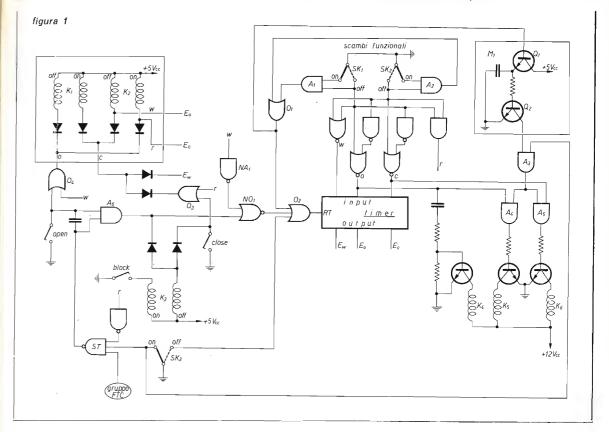
Allora guardiamo la figura 1 e sorbiamoci un altro poema di spiegazioni.

Nel sofisticato marchingegno vi saranno la bellezza di sei relais di cui tre ad autotenuta meccanica pilotabili direttamente con gli integrati (K_1, K_2, K_3) ; due di potenza opportuna per il servo-motore (K_5, K_6) e uno di piccola potenza per la elettro-serratura (K_4) .

Quelli ad autotenuta sono a due scambi $(5\,V_{cc})$, quelli del motore a tre scambi $(12\,V_{cc})$ — per prevedere anche motori trifase — e l'ultimo a uno (sempre $12\,V_{cc})$.

La seguente tabellina infine contribuirà ulteriormente a chiarire il caos generalizzato:

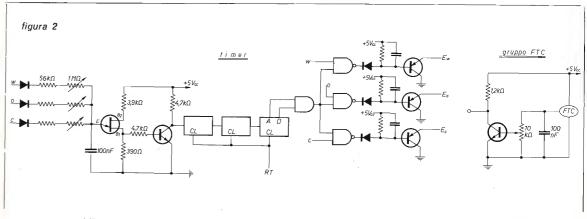
elay 1	relay 2	stato
ON OFF OFF ON	ON ON OFF OFF	r = reset (riposo) o = open (apertura) w = wait (attesa) c = close (chiusura)



Precisazione inutile: gli stati OFF e ON sono puramente simbolici dato che stiamo parlando di relais ad autotenuta, e quindi del tutto simmetrici. E andiamo a incominciare.

Nello stato di reset sia premuto il pulsante di open: il gruppo relais funzionali si metterà nello stato OFF-ON poiché gli stati di w, o, c, r, escono tutti a livello logico 1 e quindi l'OR sull'open si troverà come ingresso 0 e 0 (uscita 0) permettendo al gruppo di posizionarsi come voluto.

Il timer (vedi figura 2) scandirà i suoi secondi e alla fine interverrà la condizione E. (END OF OPEN - livello logico 0) a mettere il gruppo funzionale nello stato OFF-OFF.



Considerando nessuna interferenza esterna, alla fine del wait $\{E_w\}$ interverrà lo stato ON-OFF (close) e così via, alla fine della close $\{E_c\}$ torneremo nel reset (ON-ON).

E vediamo ora le eccezioni, che sono i fatti più determinanti al fine del circuito. Il gruppo di due AND e due OR $(A_1,\,A_2,\,O_1,\,O_2$ selettori di reset) connessi agli scambi funzionali determina il reset del timer (RT - livello logico 1), per cui se nello stato di open viene premuto il close e viceversa si ha una inversione dei due relais K_5 e K_6 previo un piccolo tempo di ritardo dovuto al monostabile casereccio M_1 .

Infatti, premendo per esempio l'open, i due relais funzionali K_1 e K_2 si mettono in OFF-ON, il gruppo delle sei porte connesse agli scambi funzionali decodifica lo stato di open o=1 e il relay K_5 si chiude.

Due piccoli incisi: 1) le dette sei porte potrebbero bellamente essere sostituite con una decodifica, ma per ragioni di economia è stata scelta tale soluzione; 2) il comando o=1 genera lo scatto della elettroserratura tramite il relay K_4 che deve rimanere eccitato per un tempo di $1 \div 2$ sec dalla carica del condensatore.

Orbene, se nello stato di open viene premuto il close, K_1 , K_2 passeranno in ON-Oi-re la decodifica casereccia decodificherà il close c=1, ma contemporaneamente dai settori di reset scapperà fuori un 1 logico, infatti nella frazione di tempo in cui la parte mobile dello scambio passa da un contatto fisso all'altro i due ingressi dello AND stanno entrambi a 1 e l'OR O_1 riunisce su un'unica linea i due possibili avvenimenti.

Tale 1 logico, oltre a resettare il timer, viene rilevato da Ω_1 (emitter follower) che carica istantaneamente il condensatore, generando in definitiva un output = 0 del monostabile M_1 per tutto il tempo della scarica.

Tale valore zero, passato agli AND A₄, A₅, da A₃, inibisce l'effetto del comando di close per qualche secondo, permettendo al motore di fermarsi.

Molti chiederanno: « con quale coraggio si premono i pulsanti di open e close che hanno come barriera tra i relais e se stessi gli OR O₁ e O₄? ».

Vediamo quando intervengono tali OR.

 O_3 , se reset = 1, inibisce il comando di close e gli permette solo lo sblocco di K_3 ; O_4 , se wait = 1, inibisce il comando di open verso i relais funzionali, ma gli apre una strada verso il reset del timer RT attraverso A_6 , NO_1 , O_2 tramite NA_1 . « E che vò dì? ».

Chiaro! Durante il wait, il comando di open non permette cambiamenti di stato, ma anzi ci si è così affezionato che, resettando il timer, contribuisce a reinizzializzare il ciclo di wait.

Il gruppo FTC (fotocellule) che può essere composto da uno o più elementi (basta aumentare gli ingressi dello Schmitt-Trigger) esce a livello logico 1 per allarme e vediamo cosa combina: esce a livello zero dallo ST generando un impulso di apertura (tramite il condensatore di open) e mantenendo fisso lo zero verso RT. Si capisce la necessità del condensatore dal seguente esempio: durante la close passo con l'auto attraverso le fotocellule, si scatena il processo di allarme e le porte si riaprono, dopodiché mi si spegne il motore (dell'auto — non confondiamo —) e non riesco più a partire.

La fotocellula mi continuerebbe a premere il pulsante di apertura con solerte preoccupazione della mia incolumità dimenticandosi del povero servomotore che infine arriverebbe al paradiso dei motori, novello San Lorenzo.

Tutto quindi molto chiaro, ma sento una voce dal fondo che trepida per la sorte degli altri ingressi allo ST.

Niente paura: sono i comandi di esclusione fotocellula che devono avvenire durante lo stato di block e durante quello di reset, condizioni entrambe in cui devo spegnere la lampadina della fotocellula (il gruppo FTC si metterebbe subito in agitazione non vedendo più quella calda luce all'altra estremità della strada e si affannerebbe a dare disperati comandi di open pensando magari a povere innocenti creature stritolate da un cancello ineluttabilmente insensibile).

Vediamo infine lo stato di blocco (realizzato da K₃) che (non toccando i relais funzionali) mantiene memoria di come stavano andando le cose nell'istante in cui è stato dato il comando. Nelle specifiche iniziali era richiesto che solo l'open potesse sbloccare, ma nello schema propinato compare un diodo in più per cui è possibile sbloccare anche di close.

Valgono comunque tutte le regole gia viste per l'open.

Quando SK_3 va in posizione ON viene piazzato uno zero logico su ST bloccandolo e contemporaneamente un 1 logico a O_2 bloccando così il conteggio del timer. Chiarite quali sono le intenzioni di figura 1, andiamo a vedere il contenuto del TIMER (figura 2).

Tutto chiaro no?

Ma si! non lasciatevi influenzare dalle apparenze!

Ci troviamo di fronte a un classico caso di monotimer triplo, ossia un solo timer capace di generare tre tempi diversi e separatamente regolabili in funzione di quali degli ingressi ha livello 1.

Un normalissimo oscillatore a unigiunzione insomma, l'unica accortezza è che i tre diodi di input devono essere al silicio (tassativo).

A valle troviamo una catena di tre divisori per 10 (SN7490 vulgaris) all'ultimo dei quali, sui piedini di output A e D, è connesso lo AND finale.

Il pastrocchio successivo serve per smistare nuovamente l'uscita e per creare un piccolo tempo di permanenza del segnale indipendentemente da ciò che avviene a monte.

Mi spiego con un esempio: siamo arrivati alla fine di un tempo operativo, l'ultima decade a destra segna 9 (condizione A=D=1), e la porta NAND selezionata da' uscita 0.

Se io cercassi di sfruttare tale segnale per cambiare stato succederebbe che nell'istante in cui le lamine dei relais funzionali iniziassero la corsa, si resetterebbe il timer, non solo, ma anche gli stati **w** e **c** diventerebbero inesistenti; mancherebbe quindi la possibilità di sfruttare il comando generato.

Per vincere l'inerzia dei relais occorre dunque quella tripletta di monostabili. Il condensatore, cuore della tempificazione, così come è, dà escursioni da 10 a 50 sec circa ed è da notare che sostituendo il suddetto si cambia facilmente il range di escursione.

Detto componente deve essere ottimo sotto tutti i punti di vista e possibilmente NPO (senza variazioni di capacità con la temperatura). Se qualcuno a questo punto mi domanda perché non ho fatto un semplice temporizzatore monostabile a transistor lo radio dall'albo dei pierini: con tempi di quell'ordine di grandezza si va su condensatori dell'ordine di $500 \div 1000 \, \mu F$ che — a parte il fatto che non possono essere NPO — peccano di una grande variabilità attorno al valore nominale (costruttivamente e nel tempo) introducendo forti problemi di test sull'apparato.

Sempre nella stessa figura 2 si vede come è realizzato il gruppo FTC che parte dal presupposto di usare una coppia di proiettore/ricevitore commerciali dall'amplificatore incorporato; lo stadio esterno ivi descritto è dunque più che altro un regolatore di sensibilità.

Tutto il coccio esce a livello logico 1 in caso di allarme (fotoricevitore non illuminato).

S'era detto all'inizio: « I relais ad autotenuta sono tutti a due scambi ».

Bene! E che ci si fa con lo scambio che avanza? Ma è semplice: ci si accende la lampadina del proiettore!

Il tutto verrà simpaticamente montato in serie/parallelo, ossia troveremo gli scambi di K_1 e K_2 in parallelo tra loro e in serie a K_3 per ottenere la condizione di spegnimento solo nelle due situazioni

K_1	K ₂	K ₃
ON	ON	ON
Χ	\mathbf{X}_{i}	X

(X = indifferente).

Alcune precisazioni:

- 1 Ovunque si trovino inputs svolazzanti, bisogna munirli di una resistenza da 1 k Ω verso + 5 V $_{\rm cc}$.
 - Per input svolazzante intendo un qualsiasi piedino di ingresso di una porta che va verso scambi di relais, pulsanti, etc. Questo serve a evitare impulsi malefici che vagolano nell'aere; vi devo comunque informare che il prototipo non ce l'aveva e sta funzionando da più di un anno. Per la stessa ragione è bene mettere dei condensatori da 100 nF \div 1 μF in parallelo ai pulsanti di comando.
- 2 Tutti i transistori di segnale NPN sono BC109, i PNP BC178, l'unigiunzione GE 2N2646, per quanto riguarda i tre finali di potenza vanno scelti su misura per i relais usati.

Si può cominciare con dei BC125 e man mano che si bruciano arrivare a un 2N3055 (sto scherzando).

Tutta la paccottiglia anonima (resistenze, condensatori) va dimensionata in funzione del materiale usato (relais e transistori) nonché in funzione delle specifiche richieste (tempi di ritardo, di funzionamento, ecc.).

* * *

I Digitalizzator cortese vi ringrazia per la gentile attenzione dedicatagli e vi attende su questo schermo per il prossimo show.

Il Digitalizzatore colpì duramente Tal che l'eco nell'aria ancor si sente.



CARATTERISTICHE

Potenza in uscita:
300 W in AM e 500 in SSB
4 Valvole
Ventola di raffreddamento

Selettore di potenza a

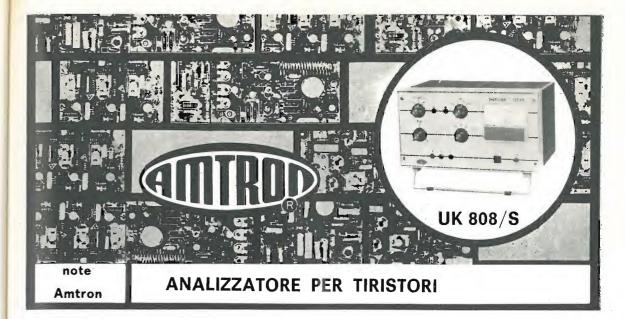
3 posizioni

Strumenti indicatori di accordo e modulazione

RAMMENTIAMO INOLTRE I LINEARI **NORGE** ORA POTENZIATI A **100 W** IN **AM** E **150 W** IN **SSB** NEI DUE MODELLI: BASE/MOBILE E SOLO BASE

COSTRUZIONI ELETTRONICHE PROFESSIONALI MILANO - VIA BOTTEGO 20

Esclusivista per la SICILIA: M.A.EL. ELETTRONIC - Via Mazzini 24-42 - 91022 CASTELVETRANO - Tel. 41858



CARATTERISTICHE TECNICHE

Alimentazione: 115 - 220 - 250 Vc.a. - 50-60 Hz

Alimentazione continua: —14,5 +14,5 Vc.c.

Segnalazione conduzione e cortocircuito: indicazione ottica a LED

Campi di misura

Corrente di gate: da 0,1÷100 mA in 4 portate con i seguenti valori di fondo scala: 0,1-1-10-100 mA Tensione di gate: da 0÷10 V in due portate con i seguenti valori di fondo scala: 1-10 V

Tensione catodo - Gate: a variazione continua da 0 \div \pm 10 V Circuiti integrati impiegati: L141T1

Diodi impiegati: 8 x 1N4001 LED impiegati: CM 4 - 83 Dimensioni: 230 x 135 x 155

Peso: 1490 g

Con il Kit AMTRON UK 808/S è possibile realizzare uno strumento per la valutazione dell'efficienza dei tiristori, di sicuro funzionamento e di semplice uso. Il suo scopo è la misura delle caratteristiche di gate, ossia di accensione. Appositi segnalatori a diodi luminescenti segnalano il passaggio in conduzione, raggiunto il quale è possibile comodamente leggere su un preciso strumento la tensione e la corrente necessaria ad ottenere l'effetto. In base a questi dati è possibile progettare i circuiti di accensione e di pilotaggio.

Lo strumento di misura, alimentato attraverso amplificatori operazionali integrati, ha una resistenza interna tale da influenzare in maniera minima le grandezze misurate. Sia la misura della corrente che della tensione avviene in più scale selezionabili per

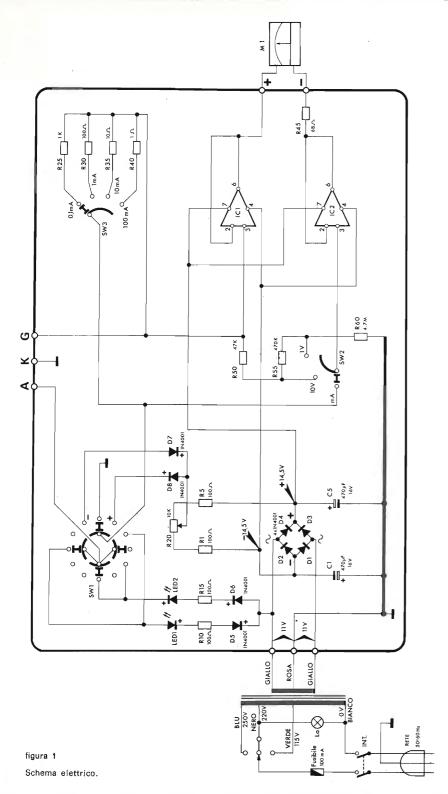
Sia la misura della corrente che della tensione avviene in più scale selezionabili per mezzo di adatti commutatori. La polarizzazione principale dell'elemento da controllare può essere resa sia diretta che inversa per mezzo di un apposito commutatore; mentre la polarizzazione di gate può essere variata con continuità da $0 \div \pm 10 \text{ V}$.

Anche se non ha raggiunto l'universalità d'uso del transistore, l'SCR (silicon controlled rectifier) è un dispositivo allo stato solido estremamente interessante, le cui elevate prestazioni in tensione, corrente e rendimento lo hanno reso forse di maggiore uso nelle grandi applicazioni industriali che nelle attività dilettantistiche. Ciò non toglie che esistono anche SCR di prestazioni tali da interessare molti dilettanti. L'importante è sapere cosa può e non può fare questo semiconduttore.

Si tratta infatti di un particolare tipo di diodo al silicio che è formato da ben quattro strati aventi opposto drogaggio. L'SCR è compatto, non ha parti in movimento, lavora silenziosamente, non risente delle vibrazioni e degli urti. Un SCR montato in maniera corretta e di buona marca non ha praticamente limiti di durata, contrariamente ai corrispondenti sistemi elettromeccanici che può sostituire.

L'SCR o diodo controllato può sostituire un rettificatore, con il vantaggio che la corrente continua all'uscita può essere regolata entro vasti limiti, con apparecchiature abbastanza semplici. In questa applicazione se ne vede l'utilità nei carica batteria regolati.

Può funzionare da interruttore a scatto comandato da un impulso elettrico di intensità molto minore della corrente principale che lascia passare. Infatti il diodo controllato si comporta da interruttore e può funzionare solo negli stati di aperto e chiuso, a differenza dei transistori che si comportano come resistenze variabili pilotate. Un breve impulso applicato ad uno dei suoi tre elettrodi (il GATE) basta a farlo passare in conduzione. Rimarrà in questo stato finché la corrente principale non passerà



per lo zero. Si comporta come un relè dotato di contatto di autoaggancio, quindi non è necessario che la corrente di pilotaggio permanga nell'elettrodo di controllo per tutta la durata della conduzione. Può quindi svolgere funzioni di memoria in circuiti logici di potenza. L'SCR può essere portato in conduzione con un impulso della durata che può variare da 1 a 4 microsecondi. Per sganciarsi ha bisogno che la corrente principale si inverta per un tempo che normalmente è di 10-20 microsecondi. Sono però stati sviluppati diodi controllati nel quali questo tempo è molto ridotto, che hanno trovato applicazioni in dispositivi invertitori ad alta frequenza usati per la trasformazione della corrente continua in corrente alternata.

In questo modo la corrente continua (per esempio quella di trazione delle ferrovie) può essere fatta passare attraverso trasformatori e quindi nuovamente raddrizzata oppure lasciata allo stato di corrente alternata come per esempio nelle centrali d'emergenza ad accumulatori usate negli ospedali. Gli invertitori ad alta frequenza con diodi rapidi possono essere usati anche come generatori di ultrasuoni di potenza da usare per esplorazioni sottomarine o per la pulizia a fondo di oggetti delicati e complicati, per la saldatura delle materie pastiche. La portata della corrente principale può andare da qualche ampère al migliaio di ampère per elemento con tensioni che superano il migliaio di volt.

La corrente di controllo è straordinariamente piccola e richiede potenze medie piccolissime, per la brevissima durata degli impulsi, il che trasforma il diodo controllato in in un amplificatore di guadagno eccezionalmente alto. I circuiti di controllo possono passare segnali di bassissimo livello con le conseguenti semplificazioni. Il tutto ad un costo nettamente competitivo rispetto ai vari dispositivi che è capace di sostituire con un coefficiente di affidabilità molto alto.

Il diodo controllato può sostituire da solo una notevole serie di componenti dei quali diamo un elenco incompleto:

Thyratrons, relè, amplificatori magnetici e reattori saturabili, contatori, autotrasformatori a rapporto variabile, fusibili, temporizzatori, reostati, tubi a vuoto, transistori di potenza in commutazione eccetera.

Il diodo controllato è un semiconduttore al silicio a quattro strati PNPN che funziona da interruttore.

La sua azione come elemento bistabile è dovuta ad una reazione interna tra gli strati. Altri dispositivi tutti molto interessanti sono derivati dalla tecnica costruttiva del diodo controllato. Ne elenchiamo alcuni:

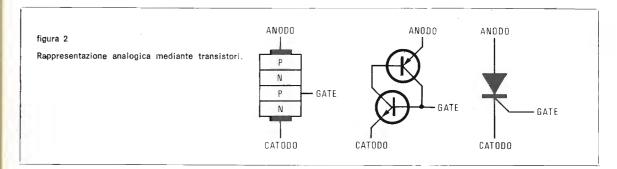
L'interruttore controllato al silicio (SCR) che può essere interrotto da un impulso di comando di segno opposto a quello di accensione senza che la corrente principale debba passare per lo zero.

Il diodo controllato attivato dalla luce (LASCR) nel quale l'impulso di accensione è dato dalla luce, realizzando così un efficiente fotointerruttore.

Il diodo a quattro strati di Shockley usato anche nella tecnica delle microonde.

Il cuore di un elemento PNPN è una piastrina a quattro strati che sono alternativamente drogati con segno P e con segno N. I dispositivi con elettrodi connessi solo agli strati esterni sono detti « diodi a quattro strati ». I diodi controllati hanno un terzo elettrodo connesso ad uno degli strati intermedi e costituiscono la famiglia che dobbiamo studiare. Gli interruttori controllati al silicio hanno elettrodi connessi a ciascuno dei quattro strati.

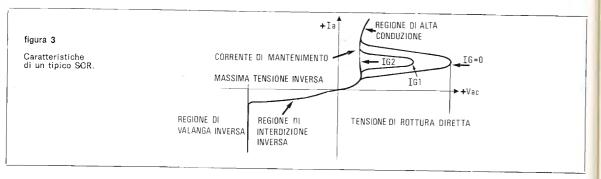
Non daremo dettagli sulle tecniche costruttive dei dispositivi, che sono analoghe a quelle di altri tipi di semiconduttori. Vedremo invece come si comporta il dispositivo dal punto di vista degli elettrodi esterni. In figura 2 si vede come si può passare per successive analogie dal dispositivo a quattro strati ad un sistema di due transistori opportunamente connessi, con i quali si può simulare il comportamento dell'SCR.



Il guadagno totale dei due transistori interconnessi come in figura 2 è pari al prodotto dei guadagni dei due transistori separati come nel circuito Darlington, dal quale differisce per avere i due transistori di polarità opposta, e per non essere modulabile. Le caratteristiche tensione-corrente dei dispositivi a quattro strati. Vediamo in figura 3 le caratteristiche di un tipico SCR.

Aumentando la corrente di pilotaggio si restringe la regione delle caratteristiche che sta tra la corrente di rottura e la corrente di mantenimento. Se la corrente di pilotaggio è sufficientemente alta il dispositivo si comporta come un normale diodo a semi-conduttore.

Il fatto che l'SCR sia un dispositivo unidirezionale non limita le sue applicazioni nel campo della corrente continua. Infatti, inserito in un opportuno schema, il diodo controllato può effettuare la regolazione anche delle correnti alternate. Basta per questo montare due SCR in parallelo ma con polarità invertita (antiparallelo) ed effettuarne il pilotaggio in modo adeguato per ottenere un regolatore di corrente alternata efficiente. Questo sistema è stato però superato in epoca abbastanza recente con l'introduzione di un nuovo dispositivo, il TRIAC, che si comporta esattamente come i due SCR in antiparallelo, ma può essere acceso nelle due direzioni mediante un unico elettrodo. Su tale elettrodo inviamo una successione di impulsi negativi e positivi della stessa frequenza della tensione da regolare otterremo la regolazione della corrente alternata secondo la fase ossia la posizione dell'impulso rispetto alla semionda considerata. Prima di dire qualcosa sulla tecnologia del TRIAC, sarà meglio spiegare come avviene la regolazione di una tensione alternata da parte di questi dispositivi facendo riferimento allo schema di due SCR in antiparallelo per una maggiore comprensione.



Si abbia una tensione alternativa di Vc.a. di frequenza F (per esempio 50 Hz). Il sistema di regolazione funzionerà secondo i diagrammi di figura 4. Consideriamo dapprima le semionde positive della tensione alternata.

Queste potranno venir trasferite al carico solo attraverso il tiristore Th 1 che verrà acceso dall'impulso i1. In quel preciso istante Th 1 passerà in conduzione (punto A) e tale rimarrà sintanto che la tensione non passerà attraverso il valore zero (punto B). Ora non passerà nessuna corrente fintanto che su G2 non avremo l'impulso i2 che accenderà Th 2 disposto in senso inverso a Th 1 e perciò in grado di passare solo le semionde negative. La conduzione di Th 2 partirà quindi dal punto C ed arriverà al punto D. Si ripasserà quinci alla semionda positiva e così via. La corrente sul carico sarà data dalla somma di ITh1 + ITh2 ed avrà la forma indicata nel grafico IRL. Facendo spostare con un opportuno circuito variatore di fase l'impulso di accensione lungo il semiperlodo che lo interessa, avremo l'accensione più o meno ritardata del tiristore corrispondente e quindi una polarizzazione più o meno spinta della corrente di entrata con una regolazione continua.

Naturalmente, siccome la forma della onda di uscita non è più perfettamente sinusoidale, e tale differenza della forma ideale si accentua man mano che si prosegue con la parzializzazione, avremo un'onda fondamentale seguita da una serie infinita di armoniche.

Talvolta non è necessario un filtraggio, ma talvolta interessa che la tensione rimanga sinusoidale anche all'uscita. Questo è possibile mediante appositi filtri. Il TRIAC funziona nello stesso modo, solo che l'elettrodo di comando è uno solo,

al quale si fanno pervenire gli impulsi positivi e negativi in successione. Tali impulsi sono in genere ricavati mediante semplicissimi sistemi, dalla stessa tensione che deve essere regolata, ottenendo dei regolatori di poco costo che sono in grado, per esempio, di regolare la luce di una lampada mediante la semplice manovra di un potenziometro

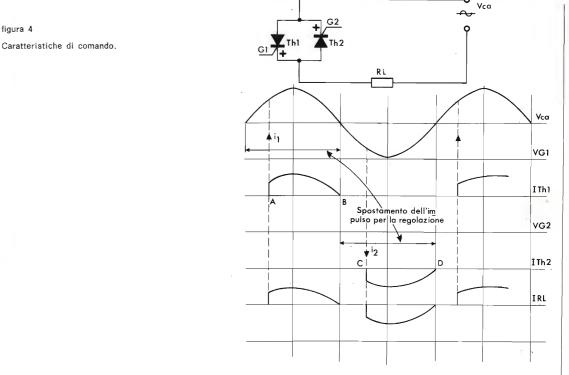
Siccome tutti i foglietti illustrativi dei triac danno il loro schema applicativo, è inutile descriverlo in questa sede.

Rispetto al gruppo di regolazione in antiparallelo ad SCR il sistema a TRIAC, pur ottenendo lo stesso risultato, introduce una semplificazione eccezionale, in quanto i sistemi di pilotaggio indipendente dei due tiristori pongono al progettista problemi non indifferenti per la formazione di impulsi della giusta fase reciproca, e richiedono schemi piuttosto complicati ed ingombranti.

Il TRIAC fa a meno di circuiti complessi ed è capace di passare potenze molto elevate in rapporto all'ingombro, per cui sono diventati comuni i regolatori di luce (Light dimmer) che non occupano più spazio di un normale interruttore ed hanno un prezzo alla portata di tutti.

E' interessante vedere come funziona internamente la conduzione del Triac in rapporto all'andamento della tensione sull'elettrodo di controllo.

Il grafico tensione corrente è uguale per la parte positiva a quello del tiristore visto in figura 3. A differenza di questo, l'andamento nella parte negativa è uguale ed opposto a quello della parte positiva.



Un fatto interessante, che limita il problema dei controlli di fase è che il TRIAC ha la capacità di essere portato in conduzione da impulsi sia negativi che positivi di comando indipendentemente dal segno della polarizzazione degli elettrodi principali.

DESCRIZIONE DELLO SCHEMA

In pratica l'UK 808/S misura le caratteristiche di pilotaggio dei diodi controllati e dei Triac. Per mezzo del potenziometro R20 si applica all'elettrodo di pilotaggio dell'elemento una tensione positiva o negativa a scelta, mediante il commutatore SW1, e variabile con continuità da 0 \div \pm 10 V. Al momento dello scatto in conduzione del dispositivo si accenderà l'una o l'altra delle due lampade LED 1 o LED 2 a seconda della polarità applicata agli elettrodi principali. Nel caso di cortocircuiti ambedue le lampade si accenderanno senza che all'elettrodo di controllo ci sia polarizzazione. In caso di interruzione le lampade non si accenderanno qualsiasi sia il valore della polarizzazione. Una volta stabilito il punto minimo di scatto si possono leggere i valori della corrente e della tensione di gate sullo strumento indicatore M1 secondo le varie portate selezionate per le correnti dal commutatore SW3 e per le tensioni dal commutatore SW2. Quest'ultimo dispone anche di una posizione che predispone lo strumento alla misura delle correnti. Lo strumento è alimentato dai due amplificatori operazionali IC1 ed IC2 che hanno il compito di migliorare le caratteristiche d'ingresso dello strumento indicatore M1 in modo da influire in maniera trascurabile sulle grandezze misurate.

Siccome gli amplificatori hanno guadagno unitario, si tratta solo di un adattamento d'impedenza. Il guadagno unitario è dovuto al fatto che la controreazione è totale e questo si vede sullo schema dal cortocircuito tra uscita ed entrata (piedini 6-2).

Per le misure in corrente la misura assorbe dal circuito solo 100 µA per 1 mA fondo scala dello strumento. Le misure di tensione avvengono con una resistenza d'entrata di 5 M Ω . La corrente viene letta sotto forma di caduta di tensione sui resistori di shunt R25, R30, R35, R40 in quattro portate.

L'alimentazione avviene dalla rete con la possibilità di scelta tra tre tensioni diverse. La tensione di rete viene applicata al trasformatore di alimentazione attraverso un interruttore a due poli ed un fusibile di portata opportuna. Una lampada spia indica che lo strumento è acceso e pronto per l'uso. Il secondario del trasformatore è a due sezioni in modo da avere verso massa due tensioni continue uquali e di segno opposto, dopo che la corrente alternata è stata raddrizzata dal ponte di Graetz monofase formato dai diodi D1, D2, D3, D4. Il gruppo provvede, previo livellamento da parte dei condensatori C1 e C5, all'alimentazione sia dello strumento vero e proprio che degli amplificatori operazionali.

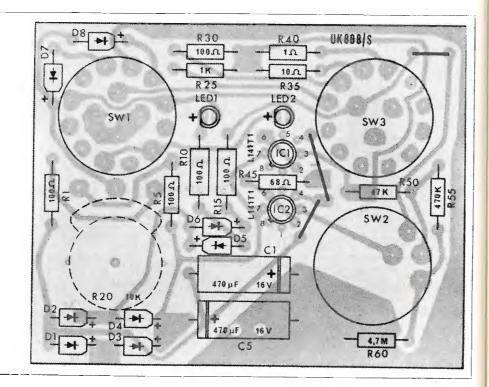
I diodi D7 e D8 garantiscono la giusta direzione della corrente di polarizzazione di gate. La corrente di polarizzazione principale viene prelevata dalla corrente alternata e quindi risulta impulsiva, essendo raddrizzata in una sola semionda nelle due polarità dai diodi D5 e D6. Questo per fare in modo che la suddetta corrente possa passare per lo zero ogni periodo e garantire lo spegnimento del diodo controllato se la polarizzazione di pilotaggio scende al di sotto del minimo indispensabile. Tale corrente viene limitata dai resistori R10 ed R15 e provoca contemporaneamente l'accensione del LED corrispondente alla polarità della corrente passante.

E' interessante notare che l'accensione dei LED non avviene in maniera decisa a causa della variazione continua della tensione d'innesco, come si può notare sulla curva di figura 3.

MONTAGGIO E MECCANICA

La figura 5 chiarisce ogni dettaglio relativo al montaggio dei componenti elettronici sul circuito stampato mentre dal punto di vista meccanico l'apparecchio di misura completo di alimentatore è disposto in un unico contenitore della ben nota linea Amtron per la strumentazione.

figura 5 Disposizione dei componenti sulle basette a circuito stampato.



Il contenitore è di facile montaggio e consiste di 7 parti distinte assiemabili ad incastro. Solo 8 viti autofilettanti tengono chiuso il contenitore. Sul pannello anteriore sono disposti i vari comandi e cioè:

- Il commutatore di polarità
- Il commutatore di portata amperometrica
- Il commutatore di portata voltmetrica
- Il regolatore della polarizzazione di gate
- Le tre prese agli elettrodi del componente da controllare
- La lampada spia di rete
- L'interruttore generale
- Lo strumento indicatore.

Sul pannello posteriore, dal quale esce il cordone con presa tripolare antinfortunistica, sono sistemati il portafusibile ed il cambiatensioni.

Un apposito supporto permette l'inclinazione dello strumento nel caso ciò sia necessario per una più agevole lettura.

N.B. - Le scatole di montaggio AMTRON sono in vendita presso tutte le sedi GBC in

offerte e richieste

Coloro che desiderano effettuare una inserzione utilizzino il modulo apposito



© copyright cq elettronica 1975

offerte VARIE

CORSO COMPLETO S.R.E. radio stereo vendo: lezioni pratiperfetto e funzionante. Paolo La Civita - via Mazzini 92 - Sulmona (AQ).

ICOM IC21 transceiver come nuovo 24 canali tutti quarzati. Tutti i ponti e canali FM IARU da 50 a 64 oltre 144.480 vendo

contanti. Alessandro Galeazzi - via Combattenti 8 - Bolzano.

SPOGLIO LIBRERIA: svendo n. 6 volumi « Attraverso l'Italia del T.C.I. vol. XX Sardegna. XXI Venezia Giulia, Friuli; L'Italia in 300 immagini, Plemonte occidentale, Lombardia occidentale, Lombardia orientale, come nuovi tutti a solo L. 6.000 + spese postall contrassegno, Ricevitore Lafavette HA600 con spesa postari ordanasegini. Networke zavjette involucioni pieto di altoparlante entrocontenuto orignale, trasformatore alimentazione universale esterno, cuffia quasi nuova, antenna a filo 10+80 metri tutto completo L. 80,00.6.
Fernando Mondini - via Bozzo Costa 95/3 - 16035 Rapallo (GE).

RICEVITORE MARINO professionale AC-16 Allocchio Bacchini rocertifica the Canon F1/FTb Nikon F2 Ashal Pentax o RX/TX su 144.

Diego Scomazzon - via Jenner 49 - Roma - \$2 06-5348147 (ore

CAUSA PASSAGGIO su altre bande vendo stazione 27 MHz: CAUSA PASSAGGIU su aitre bande vendo stazione 27 MHz.
Tokai PW5024 25 ch + lineare Apollo X100-240 + antenna
Ground Plane e cavo + alimentatore stabilizzato tutto a
300.000 trattabili (non troppol) Eventualmente scambierei
in parità, con Yaesu Musen FR e FL508 o similare Sommerkamp. Rispondo a tutti.
Stefano Pagliarini - via Latina 43 - 04012 Cisterna (LT).

OFFRO allarme capacitivó UK 790 7.000 lire; allimentatore 24 V 1 A 3.000 lire; amplificatore HI-F1 12 W UK 120 5.000 lire; grup-po comandi mono UK 130 2.000 lire; incro batteria elettronica 24 V UK 265/U 3.000 lire. Tutto già montato e funzionante. Venderei anche in blocco II tutto a L. 15 000. Tratto solo per

Gaetano Romano - via De Sanctis 28 - Milano - 28432845.

VENDESI CONVERTITORE 144-146/26-28 MHz UK960 Amtron VENDESI COMVENTITORE 144-146/26-28 MHz UK980 Amtron nuovo montato da tarare a L. 2000; ricevitore Amtron 27 MHz UK365 tarato perfettamente funzionante copertura continua su tutti i canali CB per L. 2000. Inoltre effettuo riparazioni baracchini ed eseguo cablaggi; laboratorio attrezzatissimo. Vendesi inoltre microsaldatore Ersa 6 V 8 W L. 4,000.
Franco Ballarini - via M. Masia 4 - 40138 Bologne

© 051-261705

VENDO OSCILLOSCOPIO CHINAGLIA mod. PE8 dalla DC a 7 MHz transistorizzato e calcolatrice Texas SR10 radice quarata e funcioni trigonometriche, rispettivamente L. 80.000 e L. 60.000. Motorino a scoppio Emya 2,5 cc con banco prova, nal usato, con 2 serbato; batteria ricaricabile da 2,2 V, con caricabatteria L. 20.000. Gliuseppe Leo - via Fusaro 54 - 80070 Baia (NA).

ATTENZIONE VENDO riviste cq elettronica: n. 11/64, 8-11/71, n. 1-2-4-56-7-8/73 a.l. 500 cad. + spese postali. Vendo distorsori per chitarra a.l. 1,000 cad. Fornisco distro modico compenso, fotocopie di articoli apparsi su CD cq elettronica iniziando dal 1985 e apriche su Selezione di Tecnica Radio In-Ziando dal 1965 è ginche sul Selezione di Tecnica Radio IV. Fornisco anche schemi o dettagli di apparati surplus; richie-dere elenco dettagliato. Vendo ricevitori superreazione 100÷ +150 MHz a valvojole, L. 20,000 cad. Alberto Gicogna - via Ugo Foscolo 24 - 20083 Cernusco sul Naviglio (MI).

OFFRO TRANSCEIVER mod. Eico 753 - 20-40-80 metri. Bella apparecchiatura, con alimentatore 220 V orignale Eico. 200 W SSB-CW, 100 W AM, corredato manuali, micro ceramico PTT, coc. ... Precisio: detto apparato è solo da riallinar. Cambine con uno qualsiasi (ma funzionante) di questi ricevitori: OC11 AC16-RR14-G220-9R/59DS-AR8BD. I1-PIG, Glovanni Picco - via Arduino 1 - 14100 Asti.

CEDO BELLISSIMO BARACCO 1 W 2ch (11-12) nuovissimo, attacco per antenna, per alimentatore e auricolare L 15.000; inoltre cedo 2 Sanyo 1 W 2 ch. prezzo di listino L. 91.000 a L. 60.000 (trattabili) anche sciotit L. 30.000 (non trattabili).

Cedo anche molti gialli Urania L. 150 cad. Enos Martini - via Giordano Bruno 7 - 20154 Milano.

CAMBIO corso radio stereo (Elettra) pagato oltre 100.000 lire CAMBRIO Corso Tagla oi sérea (Lettra) pagato oitre l'uouvoi remiplificatore BF con AP, registatore d'velocità per motorini registratore Celoso G257, giradischi Philips con puntia 2207986, socillatore motolulato BFFMO-OCOL-MO con attendo de l'appo FM, 26 valvoie nuove : Luxmetro l'ester e al la consideratori del consi

STRAPBINARIO: Telescrivente a nastro con perforatore Siemens ultracompatta L. 80.000. Accordatore di antenna 80-40-20-15-11-0 m L. 30.000. Giradischi d'epoca a manovella perfettamente funzionante L. 50.000. Tutto in biocco L. 140.000. Perditempo esclusi tratto solo con Roma e provincia. Stefano Luzzi - viale Primati S. 19 - 00144 EUR (Roma)

2 596810. CAMBIO BARACCHINO Fanon T1000 23 ch 5 W tipo mattone lineare 140 W AM 240 W SSB, Corso SRE. Prova valvole SRE 350 riviste di elettronica. Alimentatore Autocostruito 7 V - 55 V variabile 2 A tutto il materiale è come nuovo, con telesorivente e demodulatore in buono stato, o materiale di mio gradimento. Rispondo a tutti.
Luciano Gremmo - via Arezzo 18 - 50047 Prato - ☎ 29302.

VENDO molti numeri di cq elettronica a metà prezzo.

Giuseppe Sarago - via Campo - Tropea (CZ

SPOGLIO LIBRERIA dal n. 1 al n. 6 di CONOSCI L'ITALIA del SPOGLIO LIBRENIA dal n. † al n. 5 di CONOSCI L'ITALIA del T.C.I. rilegalt come nuovi tutti solo L. 10.000; i tittoli dei volumi: I Italia Fisica; Il Fiora; Ill Fauna; IV Arte e Civiltà; V Storia; VI Arte del Rinascimento. Nuovissimi 7 volumi dei Giganti (la nuova biblioteca Mondadori); riguardano Machiaveli, Petraca, Ariosto, Tasso, Alfieri, Goethe, Schiller; rilegati 1/2 tela colori assort. tutti per L. 7.000. Coppia transcelver State Skyton 7 trans. come nuovi. L. 10.000 più speae. Fernando Mondini - via Bozzo Costa 95/3 - 16035 Rapallo (GE).

VENDO RX National Panasonic m. RF1700/B 8 bande FM 87.5 108+Air 108-136 MHz + Psb 136-174 MHz + Psb 30-50 MHz + AM 525-16056 kHz+MB 16-27 in 3 bande + sintonia fine +tono + AFC + loudness + squelch + AC/batt L 110.000 nuvo imballato. Vendo stide projector Sacou portatile 24x36 F. 2.5 lamp. 100 W in ordine L 12.000. Cerco ciclo smontabile oceration.

Elia Actis - viale Roma 18 - 10078 Venaria R. (TO)

CAMBIO MATERIALE ELETTRONICO con francobolli comme-morativi usati Italia · S. Marino · Vaticano · Gran Bretagna -Malta · Austria · Svizzera · Francia, Valuto da tre a cinque Ilre ogni pezzo. Concorso spese postali ordinarie per blocchi con I3MNC, Edoardo Manjacco - via Druso 54 - 39100 Bolzano.

VENDO TRALICCIO in kit dimensioni della base triangglare vendo intalicuto in kit, dimensioni dein oase triancolare 70 cm di lato. Altezza fino a 30 m. Può essere montato da una persona che sale all'interno dello stesso senza ausilio di gru o altri mezzi. Grandi portate. Emilio Marcenaro - via Parmeggiani 2/2 - Bologna.

CERCO TELECAMERA + MONITOR, cambio con: orologio digi tale a 6 cifre (ore - minuti - secondi) + giradischi stereo, com-pleto casse Lesa 3+3 watt + tester ICE + componenti eletpletti casse Lesa 3+3 watt + tester ICC + componenti elet-tronici, circuiti stampati, piccoli apparecchi, la merce è nuova e vale circa L. 135.000. Giordano Ambrosetti - via F. Bellotti, 7 - Milano.

VENDO COMPLESSO sweep e marcatore della Philos con visualizzazione della forma d'onda su tubo catodico. Campo di frequenza a sweep da 1 a 250 MHz, marcatore da 1 a 240 MHz. Ottimo per laboratorio TV. Eventualmente con pezzi di ricam-bio. Il tutto a L. 80,000 irriducibili. Tratto solo di persona.

Franco Lezzi - via Tommaso Grossi 11 - 20063 Cernusco S/N (MI) - 2 9041402 (ore 12.20 + 13.10)

OCCASIONE vendesi motoscefo in ABS carena Hunt con o senza motore G21-29 - ABC - seminuovo - vendesi inoltre due motoscafi in vetroresina tipo Superdelfin gia montati di cul uno con riduttore 1:2 adatto per motore G20-23 - vendesi uno con riduttore 1:2 adatto per motore (220-23 - vendes) anche articoli separati o permutals slod i due Superdelfin con baracchino CB oppure con motore a miscela da motofalciatrice o simili leggerissimo max 1,5 kg avvimament o a strappo, Possibilmente trattasi con zona. Tutti i motoscafi sono adatti per RC.
Adriano Penso - Giudecca 270 - 30123 Venezla - 🕿 88516.

SUPERDIRETTIVA TRE ELEMENTI guadagno 11 dB bellissima, vendo a prezzo da regalo L. 17.000 vendo inoltre impianto luci psichedelico perfetto 3 canali 3 kW a L. 18.000 dimensioni 30 x 25 x B cm.

Vincenzo Pecorari - via Zanoni 53 - 41100 Modena.

VESPA 50 SPECIAL 5 mesi, bianca, ottimo stato L. 230.000 trattabili. Vendesi causa passaggio cilindrata superiore. Disponibile qualsiasi prova. Valerio Stella - viale Diaz 36 - 21052 Busto Arsizio (VA) ☼ 0331-631542.

VERA OCCASIONE vendo i seguenti moduli S.T.E. nuovi AT222-AR10-AC28. Amplificatore BF+ amplificatore discriminatore FM su unico stampato, Transistore finale di potenza B12C12. Relè d'antenna 4 vie. Perfettamente funzionanti completo d schemi e modifiche il tutto cedo a L. 120.000.

IW2AHP, Gianfranco Nardello - via Mazzini - 21050 Bisucchio

CERCO BC348 o BC603 o BC683 funzionante e completo in cambio do provavalvole, analizzatore, provacircuiti della cambio do': provavalvole, analizzatore, provacirculti della S.R.E. tutto funzionante e completo di schemi e libretto istruzione + L. 10.000.

Walter Grandi - via Gramsci 67 - 45018 Porto Tolle (RO).

OCCASIONE oscillatore SRE vendo a L. 20.000, 20 riviste di RE. + 150 schemir radio + 40 valvole seminuove a L. 12.000. 52 lezioni teoriche SRE corso radio stereo a L. 30.000. Trashor matore P.700 W e universale uscite 6,3 V 3 A 6,3 V 7 A 5 V 7 A 2.350 V ottimo L. 10.000. Televisore 23" 1" e 2" canale funzionante 100 x 100 L. 70.000 trattabili. Il futto garantito e in buono

Ivano Ranghiasci - via Flaminia 15 - 06028 Sigillo (PG).

VENDO LAFAYETTE Comstat 25 B come nuovo con VFO esterno stab. ± Hz V/h 150,000 L. Fieldmaster con S-meter 5 W 6 ch quarzati L. 40,000. Antenna H/gain 5 elementi funzionamento orizz. o vert. L. 40,000. Rotore C.D. AR 22 control box automatico 5 poli 220 V L. 38.000. Materiali garantiti e corredat automatico prinzio di descrizioni tecniche originali. Roberto Mandirola - via Segantini 104 - 10151 Torino - 🛣 (ore

CEDO MOLTI GIALLI Mondadori e altri anni 61-68 in camblo di coppia RTX 1-2 W oppure oscilloscopio o altro materiale

elettronico. Samuele Szpiro Rodi - Fiesso (TI) Svizzera.



EQUIPE VALSESIA Radioamatori

L'Equipe Valsesia annuncia la seconda edizione del biennale premio nazionale antenna d'oro (23 novembre 1975)

Il premio (antenna d'oro) è suddiviso in due categorie:

- A per l'uso della radio a fini morali e umanitari:
- B per ritrovati tecnici nel campo radioama-

Notizie dettagliate il prossimo mese.

15° ANNUAL W/W RTTY DX "Calgary Centennial" Sweepstakes

- Il Canadian Amateur Radio Teletype Group, sponsor del Contest, propone agli RTTYers l'edizione 1975 con le seguenti regole:
- 1) DATA: dalle 02,00 GMT sabato 4 ottobre 1975

alle 02,00 GMT lunedì 6 ottobre 1975 con una attività effettiva non superiore alle 30 ore.

2) FREQUENZE: tutte le bande riservate ai radioamatori da 3,5 a 28 MHz.

3) PAESI: quelli della lista ARRL e KL7, KH6, VO.

4) CLASSIFICHE: a) singolo operatore; b) multioperatore; c) SWL.

5) MESSAGGI: numero del messaggio, tempo GMT e zona.

6) PUNTI: due punti per QSO con la propria zona mentre per le altre zone è valida la tabella.

7) MOLTIPLICATORI: ogni Paese collegato, e in più i distretti americani e canadesi che sono considerati Paesi. 8) SCORE: totale dei punti x totale dei Paesi x totale dei continenti (max 6) (100 punti di abbuono per

ogni collegamento con VE/VO). Inviare i logs entro il 1/12/1975 a:

CARTG - 85 Fifeshire Road Willowdale (Ontario - Canada) M2L 2G9

ATTENZIONE VENDO o cambio con BC603-604 funzionanti al 100 %, corredati di microfono e cuffie, con RX-TX Lafayette HE20T con VFO, 24 canali quarzati, perfettamente funzionante.

Oreste Rebini - 27030 Zinasco Nuovo (PV).

CERCO ESAGAMMA IF71 o multigamma IF81 o IF92 della Im-caradio. Funzionanti e non manomesse con modifiche perso-nali. Cambio con radioregistratori della National nuovi con garanzia oppure con cuffia Koss ESP9 nuova con garanzia. A scelta ho valvole nuovissime anni 35-45 e materiale Hi-FI

tutto nuovissimo. C. Coriolano - via Spaventa, 6 - 16151 GE-Samplerdarena.

AUTOMOBILE NSU 110C bianca autoradio immatricolata 1966 ma percorsi soli 70.000 km recente revisione dovendo sgom-berare box scambiasi con moderno ricetrasmettitore deca-

metriche. G.I. Crismancich - via Emo 33/t - 34100 Trieste - ☎ 726387 e 732251.

ATTENZIONE VENDO!! Chitarra elettrica 6 corde volume, tono, presa Jack - cambio tono + amplif. 30 W potenza usato poche settimane. Vendo il tutto a L. 110.000 oppure cambio con baracchino 27 MHz 5 W 23 ch quarzati tipo Lafayette HB23. Scrivetemi tutti rispondara III. vetemi tutti rispondero!!! Giorgio Platter - via Rumanon 45 - 39046 Ortisei (BZ).

CESSATA ATTIVITA': vendo transceiver Sommerkamp FT DX 505; nuovo, usato solo per 15 050; Sandard 806, da R1 a R9, pib 145,550 + 144,600 + 144,480. Pony 23 canali CB. Scrivetemi o telefonate: ci metteremo d'accordo. Luciano Royacchi: piazza S. Zenone 1 · 42100 Reggio Emilia - © 0522,35671 - 41077.

VENDO ORGANO ELETTRONICO Vox Continental a L. 140.000 più vendo noto corso di Elettronica in 18 dispense. IWSAKN, Carlo Lainà - via del Coro 7 - 57025 Piombino -

VENDO, ANCHE SEPARATAMENTE TX HT44 - SX117 Hallicrafters - Modificati a 220 V. Stato perfetto con tutti gli accessori + alcune valvole di ricambio - antenna 2 EL-HY Gain TH2 MK3 poco usata. Permuterei con transceiver Hallicrafters Ciclone o lo acquisterei, esclusi perditempo. 18NLC - via Ottaviano 76 - 80040 S. Gennaro Ves. (NA).

VENDO 130 RIVISTE varie di elettronica risalenti a qualche anno fa, o cambio con materiale elettronico. Scrivere per mac

giori Informazioni. Vairo Risoldi - SS. Flaminia Ternana 271 - 05035 Narni (TR).

QUASI GRATIS offro display sette segmenti Opcoa SLA7, con COMAI GRAITS offro display sette segmenti Opcoa SLA7, con caratteri alti 7 millimetri dalla leggibilità nettamente migliore rispetto gli altri tipi in commercio, per 1950 lire l'uno. Cedo inoltre per 25000 lire trattabili ricevitore 27 MHz, ottima sensibilità, con VFO e quarziera incorporati, realizzato con transistors bipolari, FET e integrato in BF, aspetto esterno di tipo professionale con grosso S-meter e doppia possibilità di eliminare solattera. nare splatters. Edoardo Tonazzi - viale A. Salandra 31 - 70124 Bari.

DIAPROIETTORE 6 x 6 costruito in pressofuso, tipo Zeus 2, sistema a slitta va e vieni con riduttori 24 x 36, lampada 250 W e ventilatore, obliettivo Rollei-Heidosmat 3,5/150, pronto, con 6 metri prollunga vendo L. 40,000.

Aldo Fontana - sal. S. Leonardo 13/11 - Genova - \$\overline{x}\$ 589016.

INTERRUZIONE ATTIVITA' VENDO: transceiver TRIO-Kenwoo-INITERNAL/LUNE ATTIVITA' VENDO: transceiver TRIO-Kenwo-model TS-515 completo di Power Supply PS-515, microfono Turner SSB 454C II tutto praticamente nuovo con scatole di imballaggio Inatte, libratic di trautioni schema e tutte le do-tazioni accessorie, Inoltre vendo BC-312, RX surplus frequenza coperta de Mit-1,3 a MHz-1,8 completo di altoparlante il tutto per L. 530,000.

ullio Pierucci - via Oldrina 4 - 28053 Castelletto Ticino (NO) -2 0331-972317.

CAMBIO CON RX 80-40-20-10 funzionante seguente materiale: Canon FTOL + obiettivo + Lunasix 3 + tele 300 + borsa. Usato ma funzionante. Emilio Guida - Castello Angioino - Gaeta (LT).

CEDO COPPIA WALKIE-TALKIE tipo Tower 100 mW 5 transistor ourzo in trasmissione canale 14 L. 8000 seminuovi. 3 MOSfet MEMS64 + 6 FET ZN3819 + 2 FET BF244A + 8 BC113 + 4 BF173 + 3 2N708 in blocco. L. 9.000 nuovi modulo BF STE AA1 da riparare L. 2.500. Modulo STE AG10 generatore di nota 1750 Hz. L. 4000 nuovo. In blocco. L. 20000 + altro materiale in regalo. Rocco Binetti - via Monte Grappa 170 - 70124 Bari.

CEDO MATERIALE ELETTRONICO VARIO, nuovo e usato + ri-

viste di elettronica. Paolo Masala - via S. Saturnino 103 - 09100 Cagliari.

CAUSA BISOGNO IMMEDIATO REALIZZO vendo pugyl o ma CAUSA BISOGUNI MIMEDIATO REALIZZO vendo nuovi o mai usati: Chinagila oscilloscopio 110 kt., provatransistori 16 kt. Amtron (tarati, perfetti) Signal Tracer 25 kt. Wattmeter B.F. Sk.k., Generatore 8.F. 18 kt., TVI Filter 4 kt., impedance adoptor 8 kt., Dubl 1218 i 110 kt. 2 cases Sony 50 W 170 kt., adoptor 18 kt. Dubl 1218 i 110 kt. 2 cases Sony 50 W 170 kt., TVI Command 23 ch 85 kt., Grain dipme 27 MHz 80 kt. Paolo Lenisa - via F.Ili Bandlera 11 - 45027 Treconta (RO).

LUCI PSICHEDELICHE, monocanali 1000 W max, regolazione sensibilità e luminosità, generatore di effetti luminosi interno Vendo L. 20.000. Mauro Venturini - via Amendola 64 - 48022 Lugo (RA),

SPOGLIO LIBRERIA: Corso Radiotecnica I ediz. R.T. 61 Milano SPOLLID LIBIKATIA: Curso Kadoricenica i ediz. K. I. bl Milandie nilegato 1/2 tela pag. 1250 come nuovo L. 5.000. Corso teo/pra-tico di TV in 60 lezioni ediz. Rostro 61 rileg. 1/2 tela nuovo pag. 1000 circa L. 4.000. Radio Handbook II ediz. italiana CELI 58 rilegato prezzo copertina L. 10.000. Volumi 2 rileg. tela rossa/ /bleu Catalogo 68 Componenti Eletronici G.B.C. nuovissimi solo L. 3.500. Macchina Polaroid Color Pack II usata raramente solo. L. 3.000. https://dx.doi.org/10.1001/j. solo L. 12:000. tutto + spese. Fernando Mondini - via Bozzo Costa 95/3 - 16035 Rapallo (GE).

CEDO FOTORIPRODUTTORE COPILAS a L. 30.000 (nuovo lire 59.000) usato solo poche volte. Dario Mastrangelo - 66037 S. Eusanio del Sangro (CH).

FOSCHINI AUGUSTO

via Vizzani, 68/d - 🕿 34.14.57 ab. 27.60.40

CINEMO-DERIVOMETRO pantografo ottico-meccanico per rilevamento, montato originariamente su aerei. Completo di cassetta contenitrice, manuale per l'uso. Contiene innumerevoli componenti ottici di altissima qualità come oculare, obiettivo acromatico, specchi piani alluminati. Sino ad esaurimento L. 20.000 cad.

Ricevitori BC312 - BC348 - BC603 - BC683 -ARR15 - R748A (100/156 MC) - AN-GRR5 -ARN6 complete di loop e control box. Voltmetri elettronici TS-505/U - Generatori B.F. TS-382 F/U - Frequenzimetri BC221 - Frequenzimetri FR-6/U (100-500 Mc) - Provavalvole 1-177-B completi di cassetta aggiuntiva. Tubi 6032 convertitori di immagini per infrarosso - Filtri infrarosso Ø 6''.

LETTORI, DATE PIU' VALORE AI VOSTRI ANNUNCI!

Avrete certo notato che da molti mesi cq seleziona le offerte e le richieste in quattro grandi classi: CB, OM/SWL, SUONO, VARIE.

Questo è stato attuato per dare un migliore servizio a voi inserzionisti, per semplificare la ricerca, per rendere più sicuro il reperimento delle notizie che interessano il singolo. Approfittatene, dunque, e vicino alla casellina 🗆 in cui dovete fare la X, indicate anche la categoria della inserzione.

Al retro ho compilato una

Esempio:

RICHIESTA

cq offre la più ampia e qualificata rubrica di inserzioni gratuite tra tutte le riviste italiane del ramo: date valore alle vostre merci selezionando le inserzioni!

NOVITA' DALLA KIT-COMPEL

"MANUAL RHYTHM" Scatola di Montaggio "LEO... **GENERATORE MANUALE DI RITMI**

completo di elegante mobiletto

- Quattro strumenti:

CASSA BONGO CLAVE PIATTI

- Comando a tastiera
- Regolazione tono piatti
- Uscita adatta a qualsiasi amplificatore
- SEI transistori, SETTE diodi

Dimensioni: 30 x 20 x 11 cm. Corredato di manuale con le istruzioni di montaggio: 10 pagine e disegni in scala 1:1.

RICHIEDETECI PREZZI E DATI TECNICI DETTAGLIATI **CERCHIAMO DISTRIBUTORI IN ZONE LIBERE**

KIT-COMPEL - via Torino, 17 - 40068 S. Lazzaro di S. (Bologna)



COSTRUZIONI **APPARECCHIATURE** ELETTRONICHE

via Francesco Costa 1-3 ☎ (0175) 42797 - 12037 SALUZZO (CN)



L. 4.950

L. 5.060

L. 5.225

L. 5.610

L. 6.765

L. 6.985

L. 7.200

L. 7.645

L. 8.085

L. 20.900

L. 21.450

L. 22.000

L. 25.300

L. 27.500

5.390

AMPLIFICATORE RF 26 ÷ 30 MHz

INPUT 1 ÷ 5 W - OUTPUT 40 W RF ALIMENTAZIONE 12.5 Vcc

Per funzionamento in c.a. richiedere alimentatore VASPRO 5



primario 220 V c.a. 50 Hz

	PIII	110110 220	v C.a. 30 mz			
TR/004V06 secondario 6,0 V 0,5 A	L.	990	TR/060V06	secondario	6.0 V	10.0 A
TR/004V07 secondario 7,5 V 0,5 A	L.	990	TR/060V12	secondario	12.0 V	5.0 A
TR/004V09 secondario 9,0 V 0,4 A	L.	990		secondario		
TR/004V12 secondario 12,0 V 0,3 A	L.	1.100		secondario		
TR/004V18 secondario 18,0 V 0,2 A	L.	1.150		secondario		
TR/004V24 secondario 24,0 V 0,15 A	L.	1.210				
TR/040V06 secondario 6,0 V 5,0 A		3.435		secondario		
TD (0.40)(0.00)				secondario		
TD /0.00100		3.520		secondario		
TD (0.10)110		3.685	TR/090V48	secondario	48,0 V	2,0 A
TD (0.40)/40		3.850	TR/090V64	secondario	64.0 V	1.5 A
TD /n series	-	4.015		secondario		
	L.	4.235				
TR/040V48 secondario 48,0 V 0,8 A	L.	4.345		secondario		
				secondario		
AMPEROMETRI ELETTROMACNETICA			TR/300V48	secondario	48,0 V	5,0 A

AMPEROMETRI ELETTROMAGNETICI

AS20	2 A f.s. scal	a rettang, cm	5.5×5	L. 4,400
	5 A f.s. scal			L. 4.400
	10 A f.s. scala			L. 4,180
	15 A f.s. scala			L. 4.180
	isolatore in m	ca per TO-3	con rondel	le in fibra
e viti				L. 275

VOLTMETRI ELETTROMAGNETICI

TR/300V64 secondario 64,0 V 3,5 A

				rettangolare				
SC20	20 V	f.s.	scala	rettangolare	cm	5,5 x 5	L.	4.950
SC40	40 V	f.s.	scala	rettangolare	cm	$5,5 \times 5$	L.	5.500
SC80	80 V	f.s.	scala	rettangolare	cm	5,5 x 5	L.	6,600

ALIMENTATORI STABILIZZATI VARPRO 2 A

Ingresso: 220 V 50 z Uscita: da 0 a 15 V cc Stabilità: 2% dal minimo al max carico Ripple: inferiore a 1 mV

VARPRO 3 A

Caratteristiche simili al VARPRO 2 ma con max corrente erogabile di 3 A VARPRO 5 A

Caratteristiche simili ai precedenti ma con max corrente erogabile di 5 A

VARPRO 10 A

- 1376

Caratteristiche simili ai VARPRO 2A / 3A / 5A ma con max corrente erogabile di 10 A

ALIMENTATORE STABILIZZATO MICRO 1.5

Tensione fissa 12,5 V carico max 1,5 A

Tutti i modelli sono autoprotetti con apposito circuito a limitazione di corrente.



RIVENDITORI

ALBA CAGLIARI : CANICATTI': GENOVA

SANTUCCI - via V. Emanuele, 30 DISCOLANDIA - Corso Italia, 18 E.S.A.R. - via Umberto 10, 8 - QUARTU S. Elena E.R.P.D. di VANFIORI - via Milano, 286

ELCO - piazza Remondini, 5a VIDEON - via Armenia, 15 E.L.I. - via Cecchi, 105 r.

PALERMO : TELEAUDIO di FAUSILI - via N. Garzilli. 19 via Galilei, 34 PINEROLO : OBERTO - Stradale Saluzzo, 11

SAVONA **TARANTO**

G.E.D. - via A. Del Bono, 69 ROMA LIDO D.S.C. - via Ugo Foscolo, 18 PIERRO - via P. Amedeo, 376 ALLEGRO - Corso Re Umberto, 31 CUZZONI - Corso Francia, 91. TELSTAR - via Gioberti, 18 V.A.L.L.E. - via Carena, 2

CERCASI CONCESSIONARI PER ZONE LIBERE

CONDIZIONI DI VENDITA: PORTO: assegnato, importo come da tariffa postale. - PAGAMENTO: anticipato sconto 3 %, contrassegno netto. - CONSEGNA: entro 15 giorni.

cq - 9/75

forte dei successi ottenuti prosegue nella vendita della



Mod. Selektron TVC SM7201

SCATOLA DI MONTAGGIO PER TELEVISORE A COLORI DA 26"

KIT COMPLETO TVC SM7201

L. 312,000

SENZA MOBILE E CINESCOPIO

L. 168.000

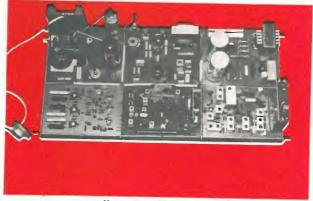
(IVA e porto esclusi)

ASSOLUTA SEMPLICITA' DI MONTAGGIO

- I circuiti che richiedono speciali strumenti per la taratura sono premontati ed allineati.
- La messa a punto di tutti gli altri circuiti si effettua con un comune analizzatore.
- Un dettagliato manuale di istruzioni allegato fornisce tutte le indispensabili specifiche per il montaggio e la messa a punto.
- Il nostro Laboratorio Assistenza Clienti è a disposizione per qualsiasi Vostra esigenza.

Per ulteriori informazioni richiedere, con tagliando a lato, opuscolo illustrativo alla:

KIT COLOR via M. Malachia De Taddei, 21 Tel. (02) 4986287 - 20146 MILANO





il cuore elettronico Kit Color

	Spett. KIT COLOR Vogliate inviarmi, senza alcun impegno da parte mia, n. 1 opuscolo illustrativo della scatola di montaggio SM 7201. Allego L 200 in francobolli per spese postali.
	Cognome
	Nome
	Via
	CittàC.A.P

Eccovi "l'altro metodo" (più giovane e veloce) per imparare senza fatica

l'Elettronica



Per affrontare una materia così impegnativa come l'Elettronica ci sono due metodi: il primo è quello classico sui libri, studiando la teoria, lavorando solo di cervello; il secondo è il metodo IST per corrispondenza che offre, accanto alle pagine di teoria, la possibilità reale di fare esperimenti a casa vostra nel tempo libero, su ciò che a mano a mano leggerete.

Così finalmente in un colpo solo la teoria verrà dimostrata dall'esperimento e l'esperimento convaliderà la teoria. In questo modo una materia così complessa come l'Elettronica sarà imparata velocemente, con un appassionante gioco teorico-

Col nuovo metodo IST vedrete che vi basteranno solo 18 dispense per possedere la "chiave dell'Elettronica" che vi aprirà nuovi e più vasti orizzonti nel vostro lavoro che vi potrà procurare una diversa e più interessante attività.

Il corso IST di Elettronica, redatto da esperti conoscitori della materia, comprende 18 fascicoli e 6 scatole di materiale per realizzare oltre 70 esperimenti diversi

Chiedete subito la 1º dispensa in visione gratuita

Vi convincerete della serietà del nostro metodo, della novità dell'insegnamento (svolto tutto per corrispondenza, con correzione individuale delle soluzioni, Certificato Finale, fogli compiti, raccoglitori, ecc.) e della facilità dell'apprendimento. Spedite il tagliando oggi stesso. Non sarete visitati da rappre-



Oltre 67 anni di esperienza in Europa e 27 in Italia nell'insegnamento per corrispondenza.

	016					•		•									
di E	idero lettro per e	nica	cor	e pe	r po tagli	sta, ate	in vi infor	sion maz	e gr ioni	atuita sul c	e e s orsc	enza). (Si	imp I pre	egn ga d	o il i scr	1 fa: iver	cico 1 le
											1						
	nome	9															
Coç	· .									- 1							

L'IST è l'unico istituto italiano

PANAPLEX PANEL DISPLAY

Display multiplo a 10 digit, 7 segmenti a gas di uso universale. Ideale per frequenzimetri, orologi, multimetri etc. Alimentazione 180 V Viene fornito completo di foglio di applicazione.

CIRCUITI INTEGRATI MOS

MM5314 orologio a 6 digit CM7045 cronometro digitale multifunzioni XY5-1224 orologio 4 digit MM50250 orologio con sveglia 6 digit	L. 5 L.	14.000 8.000 5.750 7.000	

4-DIGIT CLOCK MICROCIRCUIT E1109

Effettua internamente le divisioni necessarie per essere pilotato da apposito quarzo.

L. 12,000 Quarzo L. 5.000

ĺ	JAPAN TRAI	SISTORS		
ĺ	2SC372 2SC620	L. 350 L. 500	CIRCUITI I	NTEGRATI
	28C710 28C7112 28C774 28C775 28C778 28C778 28C799 28C839 28C945 28C1017 28C1018 28C1096 28C1307 28C1591 28C1292 28C1307 28C1591 28C234 28C235 28K19 FET	L. 350 L. 350 L. 1.500 L. 2.200 L. 4.400 L. 350 L. 350 L. 2.500 L. 2.500 L. 7.800 L. 9.500 L. 1.800 L. 1.800 L. 1.800	830CE µA723 L129 L130 L131 LM309K L005 µA709 TO-DII µA741 TO-DII µA747 NE555 NE556 LT4 optocoup ICM7038 DD700 TAA611812	L. 800 L. 1.600 L. 1.200 L. 1.900 L. 1.300 L. 4.500 L. 1.900
	2SK30 FET 2SK49 FET	L. 950 L. 950	TBA810S	L. 1.200 L. 1.950
١	3SK40 MOSfet	L. 1.500		

ZOCCOLI per IC 300 14 PIN

2N3055 Solitron L. 2N3055 PP

TRANSISTORS

EC109 BC177

BC238

2N1711 2N2646UJT 2N2904

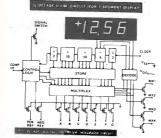
2N2905

2N3375

DIOD! LED	Ø 3	mm	-
losso	L.	250	c
erde	L.	250	

Rosso Varde Verde diffuso Giallo L. 250

DV5-8007



DIODI LED Ø 5 mm

Digital voltmeter. Unico chip Mos. integrazione a doppia rampa. Pilota direttamente un display a 4 digit,

segmenti. Indicazione automatica di polarità e OVERRANGE. Completo di data sheet.

ICL 8038 INTERSIL

Generatore di funzioni e VCO in unico chip 16 pin. Può generare contemporaneamente 3 forme d'onda da 0,001 Hz a 1,5 MHz. Fornito con schema di applicazione

DISPLAY A STATO SOLIDO DL 747 L. 3.500





L. 9.500

per 6 pezzi L. 3.100 cad.

200 250

280 200

200 250

250 350 700

350

600

DL 707 L. 2.400 per 6 pezzi L. 2.000 cad.

altezza cifra

altezza cifra 8 mm



XTAL DI PRECISIONE

HC 6/U frequenza 1 MHz solo L. 4.500 per frequenzimetri e strumenti digitali.

OFFERTA SPECIALE!!!

Diodi Zener 15 V 20 W per 100 pezzi L. 450 cad. Transistor 2N3375 11 W UHF per 100 pz. L. 2.500 cad.



KIT OROLOGI DIGITALI

completi di circuito stampato

sc	R
400 V 7 A	L.
250 V 3 A	L.
DIA	C
ER900	L.
TRIA	C

400 V 7 A L. 1.400

DIODI A PONTE 200 V 25 A L. 1.800

ומסום 50 V 3 A

mod. 2001 a 6 cifre L. 29.500 mod. 2002 a 6 cifre con sveglia L. 39,500 mod. 2003 a 4 cifre L. 17.500 Contenitore per detti L. 2.500

ALIMENTATORI REGOLABILI E STABILIZZATI IN KIT DI MON-TAGGIO completi di circuito stampato e trasformatore.

mod. 2004 da 1 a 25 V 54 VA con protezione a soglia da 100 mA a 2,7 A mod. 2005 da 4 a 25 V max 2,2 A con protezi L. 9.800 Solo trasformatore 18 V 54 VA L. 5.000

LA PRESENTE PUBBLICAZIONE ANNULLA TUTTE LE PRECEDENTI



Non si fanno spedizioni per ordini inferiori a L. 4.000. Spedizione contrassegno maggiorazione **L. 800.**PREZZI SPECIALI PER INDUSTRIE, fare richieste specifiche

VIA CASTELLINI 23 22100 COMO TEL. 031/278044

i migliori Kit nei migliori negozi



La REAL KIT è presente anche in: FRANCIA - BELGIO - OLANDA - LUSSEMBURGO - SPAGNA - GERMANIA

HEATHKIT

350 modelli in scatole di montaggio

Mod. HN-31 CARICO FITTIZIO PER **TRASMETTITORE** Dà un carico non induttivo di 50 Ω con un rapporto SWR inferiore a 1.5:1. Per il collaudo di trasmettitori santa emissione di regnale



AGENTI GENERALI PER L'ITALIA

20129 MILANO - VIALE PREMUDA, 38
TEL. 79.57.62 - 79.57.63 - 78.07.30 20129 MILANO - VIALE PREMUDA, 38/A

FREQUENZIMETRI DIGITALI

0 ÷ 70 MHz

FREQUENZA: 10 Hz a 70 MHz IMPEDENZA: 1 MΩ 10 pF SENSIBILITA': migliore di 10 mV fino a 20 MHz TRIGGER: automatico TENSIONE MAX INGRESSO: 100 V eff. PRECISIONE DI LETTURA: ± digit. TEMPO DI LETTURA: 12/10 sec. lett.

Hz 99.900 12/1000 sec. lett. KHz 99.999

USCITA MARKER: 1 MHz 100 KHz ALIMENTAZIONE: 220 V AC 50/60 Hz PESO: kg. 2

DIMENSIONI: cm. 5.5 x 24 x 24

0 ÷ 360 MHz

FREQUENZA: 10 Hz a 70 MHz IMPEDENZA: 1 MΩ 10 pF

SENSIBILITA': migliore di 10 mV fino a ŽO MHz

TRIGGER: automatico

TENSIONE MAX INGRESSO: 100 V eff. PRECISIONE DI LETTURA: ± digit. TEMPO DI LETTURA: 12/10 sec. lett.

Hz 99.999 12/1000 sec. lett. KHz 99,999

USCITA MARKER: 1 MHz 100 KHz CARATTERISTICHE ENTRATA R FREQUENZA: 30 MHz 360 MHz SENSIBILITA': 50 mV + 250 MHz -

- 250 mV + 360 MHz IMPEDENZA INGRESSO: 50Ω TENSIONE MAX INGRESSO: 50V eff.

TRIGGER: automatico ALIMENTAZIONE: 220 V AC 50/60 Hz

PESO: kg. 2 DIMENSIONI: cm. 5,5 x 24 x 24

Prezzo L. 105,000

Prezzo L. 195.000

0 ÷ 700 MHz

FREQUENZA: 10 Hz a 70 MHz IMPEDENZA: 1 MQ 10 pF

SENSIBILITA': migliore di 10 mV fino a 20 MHz

TRIGGER: automatico

TENSIONE MAX INGRESSO: 100 V eff. PRECISIONE DI LETTURA: ± digit. TEMPO DI LETTURA: 12/10 sec. lett.

Hz 99.999 12/1000 sec. lett. KHz 99.999

USCITA MARKER: 1 MHz 100 KHz CARATTERISTICHE ENTRATA B FREQUENZA: 60 MHz a 700 MHz

SENSIBILITA': 50 mV a 200 MHz -- 250 mV a 500 MHz

IMPEDENZA INGRESSO: 500 TENSIONE MAX INGRESSO: 50V eff.

TRIGGER: automatico ALIMENTAZIONE: 220 V AC 50/60 Hz

PESO: kg. 2 DIMENSIONI: cm. 5,5 x 24 x 24

Prezzo L. 249,000

In ogni frequenzimetro dei tre tipi presentati può essere inserito un quarzo termostato onde renderlo alla pari di un frequenzimetro professionale.

ALIMENTATORE STABILIZZATO PROFESSIONALE ASP 13

ALIMENTAZIONE: 220 V AC \pm 30% valore nominale rete

USCITA: 4,5 V 25 V regolabili

TEMPO DI STABILIZZAZIONE: 1/1000 sec.

CARICO CONTINUO: 3 A

Autoprotetto contro i corticircuiti e RF Completo di strumento voltamper

Prezzo L. 18.000

IMPORTANTE

TUTTI I NOSTRI PRODOTTI SONO GARANTITI 1 ANNO DA DIFETTI DI COSTRUZIONE **ED EVENTUALMENTE SOSTITUIBILI**

I PREZZI SI INTENDONO ESCLUSI DI IVA - SPEDIZIONI OVUNQUE - INTERPELLATECI !!!

Signal di ANGELO MONTAGNANI

Aperto al pubblico tutti i giorni sabato compreso

57100 LIVORNO - Via Mentana, 44 - Tel. 27.218 - Cas. Post. 655 - c/c P.T. 22/8238

CONTINUA LA VENDITA ANTENNA CB 27 come inserzione n. 10-1974 - Lire 6.500 + 1.500



RADIO RECEIVER TYPE R.390/A

Super Ricevitore Professionale adatto per radioamatori e telescriventisti. Sintonia continua digitale da 0,5 Mc. fino a 32 Mc. in n. 32 gamme d'onda. Per la sua selettività impiega originariamente filtri meccanici 4.-Per la sua selettivita impiega originariamente mitri meccanici 4.Impiega n. 26 valvole elettroniche compreso la sua regolatrice di tensione.
La sua alimentazione è di 115 volt oppure 230 A.C. 48-62 periodi;
VIENE VENDUTO FUNZIONANTE, PROVATO, COLLAUDATO e corredato del materiale: Altopariante in cassetta metallica, Cuffia, Manuale tecnico TM.11-856-A.

AL PREZZO DI LIRE **750,000** più LIRE 12.500 Imb. Porto, per spedizione aerea Lire 25.000.



TUTTI I RICEVITORI VENGONO GARANTITI PER UN ANNO

RECEIVER RADIO R-392-URR DIGITAL

RADIO RICEVENTE DIGITALE COPRE LA FREQUENZA DA 0,5 Mc fino a 32,0 Mc COPERTURA CONTINUA SUDDIVISA IN N. 32 GAMME D'ONDA CON RICERCA VARIABILE CORREDATO DEL SUO CONNETTORE DI ALIMENTAZIONE ALIMENTAZIONE .C. 24 volt 5 ampere;

FUNZIONANTE PROVATO E CORREDATO DI MANUALE TECNICO **L.** 400.000 + 6.000 i.p.

ALIMENTATORE SEPARATO STABILIZZATO A 220 volt **L.** 65.000 + 6.000 i.p.

ALTOPARLANTE ORIGINALE 600 OHMS più CONNETTORE

 $t_{\rm c}$ 15.000 + 1.500 i.p.

CUFFIA ORIGINALE 600 OHMS più JECK-CONN. L. 4.000 + 1.500 i.p. FUNZIONANTI PROVATI COLLAUDATI GARANTITI COME TUTTO IL MATERIALE VENDUTO. A parte possiamo fornire il Manuale tecnico originale, **TM 11-**

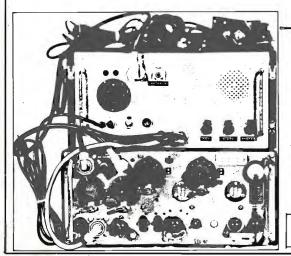
5820-334-35 composto di 172 pagine e corredato di schemi al solo prezzo di L. 40.000 + 1.500 s.s.



ROTOLI DI CARTA NASTRO ADATTI PER REPERFORATORS: ROTOLI DI CARTA NASTRO ADATTI PER TRASMETTITORI AUTOMATIC.
ROTOLI DI CARTA NASTRO ADATTI PER TELEX:
L. 2.000 PER OGNI ROTOLO + 1.500 i.p.



ROTOLI DI CARTA BIANCA DA GR. 57 AL MO PER TELESCRIVENTI E TELEX PER JELESCRIVENTI E TELEX h 210 mm Ø 110 mm NUOVI IMBALLATI L. 3.500 + 1.500 imb. e porto PER PIU' ROTOLI L'IMBALLO E PORTO SARA' PARZIALE.



TRANSCEIVER TYPE 19 MK-IV

Portata: in Fonia 45 W - Portata in grafia: 90 W Ricetrasmettitore con copertura a frequenza continua da 1.6 Mc a 10 Mc Gamma suddivisa in due settori:

1º settore conectura di frequenza da 1.6 Mc a 4 Mc continui 2º settore copertura di freguenza da 4 Mc a 10 Mc continu

possono effettuare anche delle trasmissioni fisse a cristallo sempre compreso la copertura

Si possono effettuare anche delle trasmissioni lisse a cristano sempre compreso la copertura dell'apparato e dietro richiesta cristalli. Il suddetto può operate separatamente in qualita e fonia. Ususto apparato viene fornito corredato del suo alimentatore a 220V funzionante, provato, collaudoto, compreso i suoi accessor microfono, lasto, cuffia, card di alimentatazione, come pure di udometro per aggiustamento, antenna, dipoli, antenne verticali, ecc. e della nostra antenna

LIRE 200.000 - più LIRE 20.000 - per imballo e porto (escluso antenna)

LISTINO GENERALE SURPLUS 1975 ILLUSTRATO

Costo L. 2.500 compreso la sua spedizione: MEZZO STAMPE RACCOMANDATA.

Opni Ilstrio contiene un buono premio da L. 10.000 da spendere nei materiali riportati nel listino
stesso Potete inviare la cifra di L. 2500 in francobolli o versamento sul conto corrente postale
n. 22.8238 - 57100 LIVORNO.

Signal di ANGELO MONTAGNANI Aperto al pubblico tutti i giorni sabato compreso ore 9 · 12.30 15 · 19.30

ore 9 - 12.30

57100 LIVORNO - Via Mentana, 44 - Tel. 27.218 - Cas. Post. 655 - c/c P.T. 22/8238











TYPING AND NONTYPING REPERFORATOR TELETYPE MODEL 14-FPK23 CORREDATO DI COVER TYPE C:168 ALIMENTAZIONE: 115 volt - A.C. da 25 a 60 cycle ADATTO PER TELESCRIVENTI TG 7-A-B TT 7 e similari

L. 80.000 + 15.000 imb e porto. FUNZIONANTE.

.TYPING AND NONTYPING REPERFORATOR TELETYPE MODEL 14-FPR21 CORREDATO DI COVER ALIMENTAZIONE: 115 volt - A.C. da 25 a 60 cycle

L. 100.000 + 15.000 imb. e porto

TYPING REPERFORATORS TRASMITTER DISTRIBUTOR TG 26A COMPOSTO DAI SEGUENTI MATERIALI
CHE SOTTO VI ELENCHIAMO:
BASE OF CARRYING CHEST: Base in legno massiccio per sup-

porto degli strumenti FPR17 Typing reperforator unit con tastiera tipo TG 7 per scri-

vere il nastro TRASMITTER DISTRIBUTOR per trasmettere il nastro perforato

IL TUTTO RACCHIUSO IN CASSA DI LEGNO MASSICCIO ORI-GINALE CHE SERVE PER LA SUA SPEDIZIONE IN TUTTE LE

L. 225.000 + 25.000 imb. e porto.

RECEIVER TRASMITTER DISTRIBUTOR AUTOMATIC MODEL 14 ALIMENTAZIONE 105-125 volt 25-60 cycle CORREDATO DI COFANO

L. 70.000 + 15.000 imb. e porto

TELESCRIVENTI TIPO TG 7-B ORIGINALI PROVATE COLLAUDATE A FOGLIO CORREDATE DI ROTOLO DI CARTA E RACCHIUSE IN ORIGINALE COFANO DI LEGNO

L. 150.000 + 12.500 imb. e porto

SPEDIZIONE VIA AEREA L. 25.000 TUTTA ITALIA

POSSIAMO FORNIRE A PARTE DEMODULATORI - CHIEDERE OFFERTA

Antenna verticale americana per 27-Mc.

Antenna verticale americana originale a snodo Antenna verticaie americana originale a snooto orientabile cariacata alla base, lunghezza tutta aperta cm. 84-composta di due elementi. E' di piccole dimensioni e può servire anche ai CB 27 si può installare su moto-auto-natanti e altre applicazioni. Originariamente opera da 40 a 48 mc. perchè caricata alla base. Si può modificare per 127 Me soquende la istruttaria de sono copila. i 27 Mc. seguendo le istruzioni che sono fornite ad ogni acquirente:
Prezzo:

antenna nuova, imballata antenna usata, ottime condizioni connettore e base per detta imballo e porto
per contrassegno diritti postali

L. 1.500 cad. L. 4.000 cad. L. 1.500 300





RADIO RICEVENTE E TRASMITTENTE TIPO WIRELESS-SET-62 - 19-MK-II -

Frequenza ricoperta da 1.6 Mc fino a 10 Mc a sintonia continua variabile suddivisa in 2 scale commutabili: da 1.6 a 4 Mc e da 4 a 10 Mc. Corredato di n. 11 valvote termioniche così deno-

n. 5 valvole tipo ARP12

n. 2 valvole tipo CV-65 n. 1 valvola tipo ARP-35-EF50 n. 1 valvola tipo ARTH2-ECH35

n. 1 valvola tipo VT-510 n. 1 valvola tipo AR8

Corredato del suo alimentatore a 12 V D.C. Corredato del suo alimentatore a 12 V D C incorporato e corredato di connettore spinotto cavo e morsetti a coccodrillo; Viene fornito dei seguenti accessori: tasto telegrafico, cordone e spina, cuffia microfono, cordone e spina; manuale tecnico ed istruzioni per l'uso e impiego: variometro di antenna per accordare qualsiasi tipo di antenna verticale, filari ecc. (compreso la nostra antenna da 6 metri). Viene venduto: FUNZIONANTE PROVATO COL-LAUDATO, AL PREZZO DI L. 70.000 più L. 10.000 per imballo e porto (escluso antenna).

cq - 9/75



NUOVI E NOTEVOLI RIBASSI concernente la nostra OFFERTA SPECIALE

Forniamo da ventotto anni le afferma	ite VALVOLE ELETTRONICHE	di elta	TRIACS
qualità a prezzi imbattibili, imballaç	ggio Individuale. Garanzia (5 mesi	N. d'ord.: A V cust. 1 p. 10 p. 100
DY86 500 EF85 470 DY802 570 EF86 530	PCC189 850 PL84 PCF80 500 PL504	560 1.060	TRI 1/400 1 400 T0-39 480 4.500 40.000 TRI 2/400 2 400 T0-39 530 5.050 45.500
EAA91 340 EF89 440 EABC80 560 EF183 510	PCF82 500 PL508 PCF86 910 PL509	1.570 2.400	TRI 3/400 3 400 TO-66 590 5.600 50.500
EBF89 480 EF184 510	PCF200 1.280 PL519	3.450	TRI 4/200 4 200 T0-220 480 4.250 38.500 TRI 4/400 4 400 T0-220 670 6.000 53.000
EC86 940 EL34 1.150 EC88 1050 EL84 420	PCF201 1.280 PL802 PCF801 820 PY81	1.650 490	TRI 4/200M 4 200 TO-66 480 4.250 38.500
EC92 520 EL95 650	PCF802 630 PY82	400	TRI 6/200 6 200 TO-220 530 4.800 42.500
ECC81 440 EL504 1.300 ECC82 450 EM84 590	PCH200 920 PY83 PCL81 930 PY88	510 480	TRI 6/400 6 400 TO-220 730 6.650 60.000
ECC83 440 EY500 1.380 ECC85 530 PABC80 590	PCL82 510 PY500A	1.300	TRI 6/400M 6 400 TO-66 800 7.550 66.500
ECC88 720 PC86 760	PCL84 640 UABC80 PCL85 720 UCH81	680 660	TRI 10/400 10 400 TO-48 1.260 11.500 99.500
ECF80 670 PC88 790 ECH81 490 PC92 620	PCL86 650 UL84 PCL200 1.130 UY85	690 500	ASSORTIMENTI DI TRIACS a acopi sperimentali
ECL82 530 PC97 930	PCL805 730 OA2	800	N. d'ordinazione: custodia TRI-21 5 pezzi 6 A 5 V - 400 V TO-66 1.600
ECL85 780 PC900 610 ECL86 650 PCC85 560	PFL200 980 6L6GT PL36 910 807	1.200 1.330	TRI-21A 5 pezzi 6 A 50 V - 300 V TO-66 1.300
EF80 400 PCC88 830	PL83 630		TRI-22 5 PEZZI 6 A 5 V - 500 V TO-220 1.750 TRI-22A 5 PEZZI 6 A 5 V - 200 V TO-220 1.150
SCONTO PER QUANTITATIVI: da 50 p	oezzi anche assortiti 6%		TRANSISTORI TRANSISTORI DI POTENZA
condensatori Elettrolitici Bt esecuzione verticale	1 p. 10 p.	100	1 p. 10 p. 100 AC127 160 1.350 11.000 15 A 30 W TO-41 PNP 370 3.200 25.500
1 μF 50 V	30 280	2.500	AC128 220 1.900 13.500 AD130 520 4.600 40.000
3,3 μF 50 V 4,7 μF 25 V	30 280 40 350	2.500 3.200	AF117 140 1.250 9.500 AD150 650 5.800 52.600
4,7 μF 50 V	45 400	3.700	BC140 260 2.300 20.500 AD161 320 2.750 26.000 BC141 270 2.450 22.000 AD162 320 2.750 26.000
10 μF 10 V 10 μF 16 V	35 330 40 350	2.900 3.200	BC158 160 1.450 12.200 COPPIE COMPLEMENT. VANTAGGIOSISSIME
10 μF 25 V 10 μF 50 V	45 40 0 50 450	3.700 4.000	BC160 260 2.300 20.500 1 c. 10 c. 100 BC161 270 2.450 22.000 AC128/AC127 400 3.500 25.500
33 μF 6,3 V	30 280	2.500	BF177 160 1.450 12.200 AC153/AC176 450 4.100 34.000 BC140/BC160 530 4.800 42.000
33 μF 10 V esecuzione assiale	40 350 1 р. 10 р.	3.200 100	BC141/BC161 570 5.200 46.000
4,7 μF 25 V	45 400	3.500	ASSORTIMENTI DI TRANSISTORI a prezzi interessantissimi N. d'ordinazione:
47 μF 16 V 220 μF 10 V	50 450 60 560	4.000 5.000	A 20 transistori differenti al germanio 850
220 μF 16 V	65 620	5.600	B 50 transistori differenti al germanio 2.000
330 µF 6,3 V 470 µF 10 V	50 4,50 60 560	4.000 5.000	D 50 transistori differenti al silicio 2.250
470 μF 16 V 1.000 μF 10 V	65 620	5.600	E 10 transsitori di potenza differenti al silicio ed al germanio 2.250 F 100 transistori differenti AF e BF al silicio ed al germanio 3.400
1.000 µF 16 V	100 900 110 1.000	8.000 9.300	SCATOLE DI MONTAGGIO - KITS - particolarmente convenienti: Ad ogni scatola di montaggio - KIT - e alelgato io Schema di Montaggio
ASSORTIMENTI DI CONDENSATORI ELE	ETTROLITICI		Ad ogni scatola di montaggio - KIT - è alelgaro lo Schema di Montaggio con la distinta dei componenti elettronici.
N. d'ordinazione:			La descrizione delle singole scatole di montaggio - KITS - si trova nella nostra attuale OFFERTA SPECIALE COMPLETA.
ELKO 1 30 condensatori elettroliti ELKO 2C 10 condensatori elettroliti	ici BT min., ben'assortiti ici BT min., ben'assortiti	1.200 500	KIT N. 2A - AMPLIFICATORE BF senza trasformatore 1-2 W - 5 semic.
ELKO 4 50 condensatori elettroliti ELKO 5 100 condensatori elettroliti	ici BT min., ben'assortiti	1.600	completo con circ. stampato, forato: dim. 50 x 100 mm 3.100
THYRISTORS	or or min., och assuttet	2.600	KIT N. 7 - AMPLIFICATORE BF DI POTENZA senza trasform. 20 W 6 semic. completo con circ. stampato, forato: dim. 115 x 180 mm 8.000
0,8 A,, custodia resina M-367 o TO-92			KIT N. 14 - MIXER con 4 entrate
N. d'ordinazione:	1 p. 10 p.	100	completo con circ. stampato, forato: dim. 50 x 120 mm 4.300 kIT N. 16 - REGOLATORE DI TENSIONE DELLA RETE
TH 0.8/ 10 10 V	120 1.050	9.300	completo con circ. stampato, forato: dim. 65 x 115 mm 5.150
TH 0,8/30 30 V TH 0,8/50 50 V	150 1.350 190 1.700	12.000 16.000	SOPPRESSORE delle interferenze di tensione per KIT N. 16 1.700
TH 0,8/100 100 V TH 0,8/200 200 V	210 1.900	17.500	KIT N. 17 - EGUALIZZATORE - PREAMPLIFICATORE completo con circ. stampato, forato: dim. 50 x 60 mm 2.100
Pregasi precisare la custodia!	240 2.150	21.000	KIT N. 17A - MIXER con 4 entrate per KIT N. 18 4.100
1 A, custodia metallica TO-39			KIT N. 17B - MIXER per STEREO N. KIT 18A (2 x KITS N. 18) 9.200
TH 1/200 200 V	250 2.350 370 3.350	21.000	KIT N. 18 - AMPLIFICATORE MONO DI ALTA FEDELTA' a piena carica 55 W completo con circ. stampato, forato: dim. 105 x 220 mm 12.700
TH 1/400 400 V	0.00	30.500	KIT N. 18A - 2 AMPLIFICATORI DI ALTA FEDELTA' a piena carica 55 W
ASSORTIMENTI DI THYRISTORS a scopi N. d'ordinazione:	custodia		per operazione STEREO completo con circ. stampato, forato: dim. 105 x 220 mm 26.000
TH-19 10 pezzi 0,8 A 5 V - 200 TH-20 10 pezzi 1 A 5 V - 600	V T0-92 & M-367	1.000	KIT N. 19 - ALIMENTATORE per 1 x KIT N. 18
TH-20A 10 pezzi 1 A 200 V - 600	V TO-39	1.800 2.200	completo con trasformatore e circ. stampato, forato: dim. 60 x 85 mm 15.200
TH-21 5 pezzi 3 A 5 V - 500 TH-21A 5 pezzi 3 A 5 V - 200	V T0-66 V T0-66	1.100 900	KIT N. 20 - ALIMENTATORE per 2 x KIT N. 18 (KIT N. 18A)
TH-22 5 pezzi 7 A 5 V - 500	V T0-64	1.750	completo con trasformatore e circ. stampato, forato: dim. 90 x 110 mm 21.000
TH-22A 5 pczzi 7 A 200 V - 500 TH-23 5 pczzi 7,5 A 5 V - 500	V TO-48	2.200 2.400	KIT N. 21 - CONVERTITORE DI TENSIONE 150 W
TH-24 5 pezzi 10 A 5 V - 500 TH-25 5 pezzi 15 A 5 V - 500	V TO-48	3.400 4.000	completo con schema 16.300 RICHIEDETE GRATUITAMENTE LA NOSTRA OFFERTA SPECIALE COMPLETA!
о регл том о у - 500	10-40	4.000	MIDITEDETE GRATUITAMENTE LA NUSTRA UFFERTA SPECIALE CUMPLETA!

UNICAMENTE MERCE NUOVA DI ALTA QUALITA'
Le ordinazioni vengono eseguite prontamente dalla nostra Sede di Norimberga. Spedizioni in contrassegno ovunque. Spese di imballo e di trasporto al costo. Merce ESENTE da dazio sotto il regime del Mercato Comune Europeo. I. V.A. NON COMPRESA.

La ELETTRO NORD ITALIANA di Milano - via Bocconi 9 - tel. (02) 589921 offre in questo mese:

100 CARICARATTREE simment 200 vasite 6-12-2 Å affects morested is lampade spis 1,3-200 1,5-200		940						
303 - RAFFREDDATORI & STELLA per TOS TOS 10 all. 280 lung. 5-10-15 cm L. 80 al cm lineare 360 - KIT complete alimentariore stabilizate con un 723 variabile de 7 a 30 v2.5 A. max. Con regolazione di corrente, autoprotetto compreso trascomanore e schemi senza contenitore	112C 112D 151F 151F 151F 151F 151F 151F 151F 153G 153G 153H 153H 153H 155G 156G 156G 156G 156G 158N 158N 158N 158N 158N 158N 158N 158N	qualità isolate TELAIETTO per CONVERTITO CON	ricezione filtro anti- ricezione filtrodiffu er icezione filtro er icezione erita er	disturbo per n b isone senza b i frequenza 8: i istruzioni per etti aliment. 9 ingr. piezo p. versione stera.	assa frequenza B/108 MHz mo la modifica pe /12 V ingresso ceramica uscita co nuovo mode esso piezo o mode i velume al. 1 cambadischi automa adischi modelli egistratori ecc. 5.9 V stabilizz 0.0 W. Woofer 18.000 Hz n woofer diamm n 10 x 10. Fin bio, portata due 12 oppure 24 4 x chema de 1 vii -24 V 0,5 A (V 0,7 A 8-24-30 V 2 A -50 V 1,5 -4 V 10 A -51 V 10 A -52 V 10 A -53 V 10 A -54 V 10 A -55 V 55 A -55 V 55 A -55 V 55 A -55 V 55 A -55 V 56 A -55 V 56 A -55 V 57 A -55 V 57 A -55 V 57 A -55 V 58	V 800 W con impedenze di dificabili per frequenze (115 r la gamma interessata 270 kohm - uscità 2 W su 4 8 0 hm 2 2 V 2 V 2 V 2 V 2 V 2 V 2 V 2 V 2 V	alfissima L //135) - ohm L ceramica L ceramica L ceramica L L ceramica L 2.000 L dio dia- na utile L 2.000 L L L L L L L L L L L L L	13,200+ s.s 7.8004 s.s 7.8004 s.s 10,200+ s.s 9.000+ s.s 9.000+ s.s 2.400+ s.s 2.400+ s.s 2.400+ s.s 3.9600+ s.s 2.400+ s.s 2.400+ s.s 2.400+ s.s 35,600+ s.s 2.400+ s.s 35,000+ s.s 35,000+ s.s 35,000+ s.s 35,000+ s.s 36,000+ s.s 36,000+ s.s 1,000+ s.s.
Section Page Page	303g - 360 - 360a - 366A - 431A -	RAFFREDDATO KIT completo lazione di corre Come sopra già KIT per contato GR10M più rel: BOX supplemen oppure a 8 \(\Omega\) ZOCCOLI PET VALVOLA NIXI VALVOLA NIXI VALVOLA NIXI DIODI LUMINE:	RI A STELLA per all members are stabilizz nite, autoprotetto cor moniato senza conte re decadico, contener ativi zoccoli, circuito tare con relativi al integrati 14/16 pie E TIPO CD71 - CD E sette segmenti (c SCENTE 1,5 V mar DLTRE CHIEDETE:	TION ITS all as a to con un 7. In a mpreso trasform mitore in the una Decad o stampato e coparlanti woo ddini compatible (179 - CD61 collisplay) tipo f MINIATURA potenziometri	280 lung, 5-10. 23 variabile da natore e schemi e SN7490, una schemi. Il tutto fer diam. 160 Dn relativi sche ND70 L. 40	15 cm L. 80 al cm lineare 80 a son 2 a 30 V. 2,5 A. max. Co senza contenitore decodifica SN7441, una valvol a mm; Tweeter diam. 100 mr	n rego- 	14.400 + s.s. 6.000 + s.s. 5.400 + s.s. 300 + s.s. 3.000 + s.s.
Diam. Frequenta Risp Watt Tipo		Р	PER SEMICONDUTTO	ORI CONSULT	ARE PUBBLIC	AZIONE PRECEDENTE	dom, ecc.	
156 100	156h - 156! - 156! - 156m - 156n - 156p - 156g - 156s -	460 320 320 270 270 210 210 240 x 180 210	30/8000 40/8000 50/7500 55/9000 60/8000 65/10000 50/9000 100/12000	Risp. 32 55 60 65 70 80 75 70 100 110	Watt 75 30 25 15 10 10 10 10 10	Tipo Woofer bicon; Woofer bicon. Woofer norm. Woofer norm. Woofer norm. Woofer norm. Moofer norm. Middle ellift. Middle norm. Middle bicon. Middle norm.	L. L. L. L. L. L.	20.800 + 1500 s.s 10.500 + 1000 s.s 7.500 + 1000 s.s 6.800 + 1000 s.s 4.200 + 700 s.s 3.500 + 700 s.s 3.500 + 700 s.s 4.200 + 700 s.s
156xc 200 35/6000 38 16 Pneum./Blindato L. 6,950+700 s.s. 156xd 250 20/6000 25 20 Pneumatico L. 9,900+700 s.s. 156XL 320 20/6000 25 20 Pneumatico L. 11,900+1000 s.s. L. 33,000+1000 s.s.	156u - 156v - 156Z -	100 80 50 x 10	1500/19000 1000/17500 2000/22000	SOSPE	15 12 8 15 NSIONE PNEU	Cono esponenz. Cono bloccato Cono bloccato Blindato M5 MATICA Preumatico	L.	1.800+ 500 s.s. 6.950+ 500 s.s.
	156xc 156xd	200 250 320	35/6000 20/6000 20/6000	38 25 22	12 1 6 20 50	Pneum./Blindato Pneumatico Pneumatico Pneumatico Pneumatico	L. L. L.	11.900 + 1000 s.s.

CONDIZIONI GENERALI di VENDITA della ELETTRO NORD ITALIANA

AVVERTENZA - Per semplificare ed accelerare l'evasione degli ordini, si prega di citare il N. ed il titolo della rivista cui si riferiscone gli oggetti richiesti rilevati dalla rivista stessa. - SCRIVERE CHIARO (possibilmente in STAMPATELLO) nome e indirizzo del Committente cità è N. di codice postale anche nel corpo della lettera.

OGNI SPEDIZIONE viene effettuata dietro invio ANTICIPATO, a mezzo assegno bancarlo o veglia postale, dell'importo totale del pezzi ordinati, più le spese postali da caicolarsi in base a L. 400 il minimo per C.S.V. e L. 500/600 per pacchi postali. Anche in caso di PAGAMENTO IN CONTRASSEGNO, occorre anticipare, non meno di L. 2.000 (sia pure in francobolil) tenendo però presente che le spese di spedizione aumentano da L. 300 a L. 500 per diritti postali di assegno.

RICORDARSI che non si accettano ordinazioni per importi inferiori a L. 3.000 oltre alle spese di spedizione.



SEDE: VIA VERCESI, N. 4 20033 DESIO (MI)

ALTOPARLANTI PER ALTA FEDELTA' A SOSPENSIONE PNEUMATICA

0	s. esterna	ıdità	za di lavoro	di rison.	a utile	enza	
Modello	Dimens. mm	Profondità mm	Potenza watt	Freq. d Hz	Gатта Нz	Impedenza ohm	Prezzo

ALTOPARLANTE PER NOTE ALTE (Tweeters)

1	88x88	32	10	_	1.500-18.000	4-8	2.800
2	88x88	32	10	_	2.000-17.000	4-8	3.600
3	130	53	10	_	2.000-16.000	4-8	3.900
4	130	50	20		2.000-18.000	4-8	4.200

ALTOPARLANTE PER NOTE MEDIE (Middle range)

5	130	65	10	_	600-18.000	4-8	5.200

ALTOPARLANTI PER NOTE BASSE (Woofers)

Da usarsi in cassa chiusa avente il volume specificato (V=volume in litri).

6	V= 6	126 - 65	8	45	50-10.000	4-8	6.000
7	V=15	170 - 65	10	28	50-2.000	4-8	6.800
8	V=20	206 - 81	15	26	40-2.000	4-8	8.600
9	V=40	265 - 104	20	24	40-2.000	4-8	13.000
10	V=80	315 - 132	25	18	35-1.500	4-8	26.000

ALTOPARLANTI A LARGA BANDA (Biconici)

11	170	_63	4	90	80-15.000	4-8	2.300
12	205	77	4	70	60-15.000	4-8	2.700
13	265	97	12	65	60-14.000	4-8	7.000
14	315	132	15	50	40-16.000	4-8	17.500

ALTOPARLANTI PER STRUMENTI MUSICALI

205	80	15	90	80-7.000	4-8	4.500
265	97	30	65	60-8.000	4-8	7.000
265	107	60	100	80-4.000	4-8	15.500
315	115	30	65	60-7.000	4-8	14.000
315	135	40	65	60-6.000	4-8	22.000
385	160	80	50	40-6.000	4-8	55.000
456	170	80	25/50	20-4.000	4-8	66.000
	265 265 315 315 385	265 97 265 107 315 115 315 135 385 160	265 97 30 265 107 60 315 115 30 315 135 40 385 160 80	265 97 30 65 265 107 60 100 315 115 30 65 315 135 40 65 385 160 80 50	265 97 30 65 60-8.000 265 107 60 100 80-4.000 315 115 30 65 60-7.000 315 135 40 65 60-6.000 385 160 80 50 40-6.000	265 97 30 65 60-8.000 4-8 265 107 60 100 80-4.000 4-8 315 115 30 65 60-7.000 4-8 315 135 40 65 60-6.000 4-8 385 160 80 50 40-6.000 4-8

FILTRO CROSSOVER 3 VIE 12 db

Frequenza d'incrocio 1.200/6.000 Hz. Potenza 40 W impedenza 4-8 ohm a richiesta. Dimensioni cm. L. 10.500 35 x 55 x 30.

KIT ALTOPARLANTI

Per cassa acustica da 40 W, 40 litri composto dai modelli 4-6-9 e crossover 3 vie. 12 db. L. 31.000

AMPLIFICATORE TELEFONICO « ELECTRONIC DIE »

Realizzato con circuiti integrati, funziona con batteria da 9 volt, consente l'ascolto tramite la diffusione in altoparlante della voce dell'interlocutore in modo chiaro senza dover tenere in mano la cornetta telefonica. Il contenitore plastico ha forma cubica. Ottimo oggetto pubblicitario o promozionale, disponibile in tre colori: bianco, rosso, nero. L. 6.500

TRASFORMATORI DI ALIMENTAZIONE

Tensioni e potenze a richiesta. Numero massimo di tensioni in entrata 3. in uscita 7. EVASIONE DEL-L'ORDINE ENTRO TRE GIORNI.

> 4 W L. 1.300 10 W L. 2.000 15 W L. 2.300 20 W L. 2.500 30 W L. 3.100 40 W L. 3.700 50 W L. 4.200 70 W L. 4.600 90 W L. 5.200 100 W L. 5.400 130 W L. 6.200 150 W L. 7.000 200 W L. 7.700 250 W L. 9.400 300 W L. 12.000 400 W L. 14.000 500 W L. 16.000

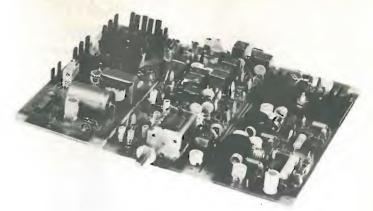
Tariffe postali in vigore dal 25 Marzo 1975. Pacchi postali fino a 1 Kg. L. 460 - da 1 a 3 Kg. L. 580 - da 3 a 5 Kg. L. 700 - da 5 a 10 Kg. L. 1.300 - da 10 a 15 Kg. L. 1.600 - da 15 a 20 Kg. L. 2.000 più diritto postale di contrassegno L. 300.

IMPORTANTE: I prezzi sono comprensivi di I.V.A.

PAGAMENTO: Contrassegno, spese di spedizione a carico dell'acquirente.

elettronica

Spedizioni celeri Pagamento a 1/2 contrassegno Per pagamento anticipato spese postali a nostro carico



Gamma di frequenza: 144-146 MHz

Potenza in antenna: 7 W. AM-FM

Impedenza di uscita: 75Ω

VFO:

a conversione

Traslatore:

600 kHz

Il trasmettitore « Gamma 2 » si compone di tre moduli acquistabili separatamente:

Trasmettitore « Gamma 2 »

Modulo G2/E

Eccitatore 70 mW di uscita, VFO a conversione, traslatore 600 kHz, oscillatore locale di estrema stabilità, regolazione sensibilità BF, regolazione clipper, presa per sintonia digitale, presa per inserire un oscillatore esterno da 21,4-23,4 MHz (che può essere l'oscillatore variabile di un ricevitore, per funzionamento in transceiver), presa BF per modulare in frequenza l'oscillatore aggiunto, presa BF da inserire sul modulatore AM (che esclude commutazioni di microfono), presa per microfono; la deviazione può variare da 1 kHz a 10 kHz regolando il clipper; semiconduttori impiegati, 15 transistor, 1 mosfet, 1 fet, 7 diodi; alimentazione 12-18 V; dimensioni 18 x 7.

L. 47,000

Modulo G2/P

Amplificatore di potenza, ingresso 70 mW, uscita 7 W in antenna, previsto per modulazione di ampiezza (potenza di modulazione 10 W), monta tre transistor di potenza di cui il finale in grado di sopportare fino a 25 W di dissipazione; alimentazione 12-18 V; impedenza di uscita 75 Ω ; dimensioni 18 x 7.

L. 36.000

Modulo G2/M

Modulatore 10 W, adatto al G2/P, monta il circuito integrato TAA611, coppia complementare AC187/188 K, finali di potenza due 2N3055, impedenza di uscita $8+8\,\Omega$, alimentazione 12-15 V; impedenza di ingresso 50 k Ω , sensibilità 20 mV; dimensioni 18 x 7.

Trasformatore di modulazione 10 W, ingresso bifilare $8+8\,\Omega$, uscita 12 Ω , adatto al G2/M, dimensioni 5 x 6 x 6.

L. 4.000

Acquistando il trasmettitore « Gamma 2 » completo dei tre moduli e del trasformatore di modulazione:

L. 98.000

I moduli si intendono in circuito stampato (vetronite), imballati e con istruzioni allegate.

ELT elettronica - via T. Romagnola, 92 - tel. 0571-49321 - 56020 S. ROMÁNO (Pisa)



AMPLIFICATORI COMPONENTI ELETTRONICI INTEGRATI

glà Ditta FACE

viale E. Martini 9 - tel. (02) 5392378 - tel. (02) 5390335 via Avezzana 1

20139 MILANO

		Compact cassette C/60		— _L _	550	TIMESTURE	TIONII.
CONCENCATOR		Compact cassette C/90		- Ē	800	2N1671	3.000
CONCENSATORI TAI	NIALIO	Alimentatori con protezi	one elettronica anticircuit	o reg	olabili	2N2646	700
A GOCCIA		da 6 a 30 V e da 500 mA	a 2 A	L.	8.500	2N2647	900
TIPO	LIRE	da 6 a 30 V e da 500 mA	a 4,5 A	L.	10.500	2N4870	700
		Alimentatori a 4 tension	ni 6-7,5-9-12 V per mangia	nastri,	man-	2N4871	700
0,1 mF 25 V	150	giadischi, registratori, e		_ L.	2.400	FET	
0,22 mF 25 V	150	restine di cancellazione	e registrazione Lesa,			SE5246	700
0,47 mF 25 V 1 mF 16 V	150 150	stelli, Europhon la coppi	a		2.000	SE5247	700
1 mF 35 V	170	Testine K7 la coppia Microfoni K7 e vari		L.	3.000	BF244	700
1.5 mF 16 V	150	Potenziometri perno lungo	1 0 6 0m 0 vori	L. L.	2.000	BF245	700
1.5 mF 25 V	170	Potenziometri con interrut		L.	200 230	BFW10	1.500
2.2 mF 25 V	170	Potenziometri micron senz		Ľ.	200	BFW11	1.500
3,3 mF 16 V	150	Potenziometri micron con	interruttore radio	Ĭ.	220	MPF102	700
3,3 mF 25 V	170	Potenziometri micromigno	n con interruttore	Ē.	120	2N3819	650
4,7 mF 10 V	150	Trasformatori d'alimentazi	one		.20	2N3820 2N3823	1.000
4,7 mF 25 V	170	600 mA primario 220 seco	ndario 6 V o 7,5 o 9 V .o 1:	2 V L.	1.000	2N5457	1.500 700
6,8 mF 16 V	150	1 A primario 220 V second	ario 9 e 13 V	L.	1.G00	2N5458	700
10 mF 10 V	150	1 A primario 220 V second	lario 12 V o 16 V o 23 V	L.	1.600	MEM564C	1.500
10 mF 20 V	170	800 mA primario 220 V se	condario 7,5+7,5 V	L.	1.100	MEM571C	1.500
22 mF 6,3 V	150	2 A primario 220 V second			3.000	40290	1.600
22 mF 12 V	170 170	3 A primario 220 V second	ario 12 V o 18 V o 24 V		3.000		
33 mF 12 V 33 mF 16 V	170	3 A primario 220 V second	ario 12+12 V o 15+15 V	L.	3.000	DIODI, DA	
47 mF 6,3 V	180	4 A primario 220 V second	ario 15+15 V o 24+24 V			RETTIFICA E RIVELA	
47 mF 12 V	200	OFFERTE DECISIONER TRU	MATER OFFICIAL CONTRACTOR	L.	6.000	TIPO	LIRE
77 1111 12 4	200	Busta 100 resistenze mist	MMER, STAGNO, CONDENS	ATORI	500	AY102	900
		Busta 10 trimmer misti	<i>'</i>	Ľ.	600	AY103K	500
CONDENSATORI ELETTI	ROLITICI	Busta 50 condensatori ele	ettrolitici		1.400	AY104K	400
		Busta 100 condensatori eli	ettrolitici		2.500	AY105K	600
TIPO	LIRE	Busta 100 condensatori pF		L.	1.500	AY106	900
8 mF 350 V	160	Busta 5 condensatori ele	ttrolitici a vitone, baion			BA100	140
10 mF 350 V	160	capacità		L.	1.200	BA102	240
16 mF 350 V	220	Busta 30 potenziometri do	ppi e semplic i e con inte	erruttor	re	BA127	100
25 mF 350 V	240	Busta 30 gr stagno			2.200	BA128	100
32 mF 350 V 32+32 mF 350 V	300	Rocchetto stagno 1 Kg a	620/	Ļ.	260	BA129	140
50 mF 350 V	450 400	Cuffie stereo 8 ohm 500	m\M	L. L.	5.600 6.000	BA130 BA136	100 300
50 + 50 mF 350 V	650	Micro relais Siemens e I	skra a 2 scambi		2.100	BA148	250
80 mF 350 V	600	Micro relais Siemens e I	skra a 4 scambi		2.300	BA173	250
100 mF 50 V	150	Zoccoli per micro relais :	a 2 scambi e a 4 scambi	L.	280	BA182	400
100 mF 350 V	650	Molla per micro relais p	per i due tipi	L.	40	BB100	350
100 mF 500 V	1.000	Zoccoli per integrati a 14		L.	230	BB105	35 0
100 + 100 mF 350 V	900	Da 2,5 A 12 V o 15 V o 18	TABILIZZATI			BB106	350
200 mF 25 V	150	Da 2,5 A 12 V 6 15 V 6 18	V		4.200	BB109	350
200 mF 50 V	200	Da 2,5 A 24 V o 27 V o 38		L.	5.000	BB122	350
200 mF 350 V 200 mF 500 V	900 1,200	AMPLIFICATORI Da 1,2 W 9 V con integra	110 CN76001		4 500	BB141	350
250 mF 25 V	160	Da 2 W 9 V con integrate	TAA611B testina magneti	. L.	1.500	BY103 BY114	220 220
250 mF 50 V	200	Da 4 W 12 V con integrate	TAA611C testina magnetii	ca L	2.500	BY118	220
300 mF 16 V	160	Da 6 W 18 V	Trotorio testina magneti	l L.	4.500	BY126	240
470 mF 16 V	130	Da 30 W 30/35 V			15.000	BY127	240
470 mF 23 V	180	Da 25+25 36/40 V SENZA	preamplificatore		21.000	BY133	240
470 mF 50 V	260	Da 25 + 25 36/40 V CON p	reamplificatore	L. 3	0.000	TV11	550
1000 mF 16 V	250	Da 5+5 16 V completo o	di alimentatore escluso tr	asform	atore	TV18	620
1000 mF 25 V	350			L. 1	2.000	TV20	670
1000 mF 50 V	500	Da 5 W senza preamplifica	itore e con TBA641		2.800	11/4002	150
1000 mF 100 V	850	Da 3 W a blocchetto per			2.100	1N4003	1G0
1500 mF 25 V	400		25+25 W stabil, a 12 e 36			1N4004	170
1500 mF 50 V 2000 mF 25 V	703	CONTRAVES decimali L. 1.80	SPALLETTE	L.	200	1N4005	180
2000 mF 25 V 2000 mF 50 V	450 &€0	decimali L. 1.80 binari L. 1.80			1 450	1N4006	200
2000 mF 100 V	1.300	Diliari L. 1.00	, , , , , , , , , , , , , , , , , , ,	L.	150	1N4007	220
3000 mF 16 V	450	RADDRIZZATORI B40	C2200/3200 750 B120	C7000	2.000	OA72 OA81	80 100
3000 mF 25 V	550			C2200	1.400	OA85	100
3000 mF 50 V	800			C1500	650	OA90	08
4000 mF 25 V	7 50	330 C300 240 B100		C2200	1.500	OA91	80
4000 mF 50 V	1.000	330 C400 260 B200	A30 B600	C2200	1.800	OA95	80
10000 mF 35 V	2.000	30 C750 350 Vala		C5000	1.500	AA116	80
200 + 100 + 50 + 25 mF 350	J ∨ 1.200	330 C1200 450		C5000	1.500	AA117	80
				C10000		AA118	80
		08d. 00F 00010 55	57000/3000 1.000 B200	C20000	3.000	AA119	80

ATTENZIONE
Al fine di evitare disguidi nell'evasione degli ordini si prega di scrivere in stampatello nome ed indirizzo del committente città e C.A.P., in calce all'ordine.
Non si accettano ordinazioni inferiori a L. 4.000; escluse le spese di spedizione.
Richiedere qualsiasi materiale elettronico, anche se non pubblicato nella presente pubblicazione.

PEZZI SPECIALI PER INDUSTRIE - Forniamo qualsiasi preventivo, dietro versamento anticipato di L. 1.000.

a) invio, anticipato a mezzo assegno circolare o vaglia postale dell'importo globale dell'ordine, maggiorato delle spese postali di un minimo di L. 450 per C.S.V. e L. 600/700, per pacchi postali.
b) contrassegno con le spese incluse nell'importo dell'ordine.



v.le E. Martini 9 - tel. (02) 5392378 via Avezzana 1 - tel. (02) 5390335

20139 MILANO

					VAL	VOL	E				
TIPO EAA91 DY51 DY57 DY802 EABC80 EC86 EC88 EC92 EC97 EC900 ECC81 ECC83 ECC83 ECC84 ECC85 ECC88 ECC88 ECC88 ECF80 ECC808 ECF80 ECF80 ECF80 ECF80 ECF80 ECF80 ECF83 ECF83 ECF84	LIRE 800 800 800 900 900 950 850 900 950 950 950 950 950 950 855 950 950 855 950 950 855 950 950 855 950 950 950 950 950 950 950 950 950 9	TIPO ECL85 ECL86 EF80 EF83 EF85 EF86 EF89 EF93 EF94 EF97 EF98 EF184 EL36 EL81 EL81 EL83 EL84 EL95 EL503 EL503 EL503 EL503 EL503 EM81 EM87 EY81 EY88 EY88 EY88 EY888 EY888	LIRE 950 950 950 850 850 650 850 650 900 900 900 800 800 800 800 750 750 750 800 800 800 800 800 800 800 800 800 8	TIPO EZ81 OA2 PABC80 PC86 PC88 PC92 PC97 PC900 PCC84 PCC85 PCC88 PCC88 PCF80 PCF80 PCF801 PCF802 PCF801 PCF805 PCH805 PCL82 PCL86 PC	LIRE 700 1.600 720 900 930 650 850 900 800 750 900 900 900 900 900 900 900 900 900 1.150 1.600 1.000 1.000	TIPO PL504 PL802 PL508 PL508 PY81 PY82 PY83 PY88 PY500 UBC81 UCH42 UCH41 UBF89 UCC85 UCL81 UCL82 UL41 UL84 EBC41 UY85 1B3 1X2B 5V4 5X4 5X4 6AX4 6AX4 6AF4 6AQ5 6AU6	LIRE 1.600 1.050 2.200 3.000 750 780 800 2.200 800 1.000 950 1.000 950 1.000 800 800 800 800 800 800 800 800 800	TIPO 6AU8 6AW6 6AW6 6AW8 6AL5 6AX4 6AX5 6BA6 6B07 6B06 6B07 6EB8 6EM5 6ET1 6F60 6CS6 6CS6 6CS6 6CS6 6SV6 6CG7 6CG8 6CG9 12CG7 6DG6 6DQ6 6TD34 6TP3	LIRE 850 750 900 1.100 800 900 1.100 650 650 700 1.600 850 700 750 800 750 1.000 850 900 750 900 750 850 900 1.700 1.700 850 850 900 900 900 900 900 900 900 900 900 9	TIPO 6TP4 6TP24 7TP29 9EA8 12AU6 12BA6 12BA6 12AT6 12AJ8 12DO6 12ET1 25AX4 25BQ6 25DQ6 25DQ6 25E1 35X4 50D5 50B5 50R4 807 GZ34 GY501 ORP31 E83CC E88C	LIRE 700 900 800 850 650 650 650 650 1.600 800 1.700 1.600 900 750 700 700 800 1.200 2.500 2.000 1.600
TIPO EL80F EC8010 EC8100 EC810	LIRE 2.500 2.500 3.000 3.000 300 300 220 220 220 300 220 220 300 220 22	TIPO AC191 AC192 AC193 AC193 AC194 AD149 AD149 AD149 AD150 AD162 AD262 AD262 AF102 AF105 AF106 AF107 AF118 AF117 AF118 AF1121 AF124 AF125 AF126 AF137 AF138 AF137 AF138 AF139 AF149 AF149 AF149 AF149 AF149 AF149 AF149 AF166 AF169	LIRE 220 240 300 240 300 650 650 650 650 650 650 600 600 400 300 300 300 300 300 300 300 300 3	TIPO AF172 AF172 AF173 AF181 AF186 AF200 AF201 AF202 AF203 AF240 AF267 AF267 AF280 AF367 AF280 AF367 AF102 AL103 AL103 AL103 AL103 ASV26 ASV27 ASV28 ASV27 ASV28 ASV27 ASV48 ASV48 ASV77 ASV80 ASV80 ASV81 ASV16 ASV17 ASV16 ASV17 ASV16 ASV17 ASV16 ASV17 ASV18 ASV17 ASV16 ASV17 ASV16 ASV17 ASV16 AV107 AV106 AU107 AU108 AU110 AU111 AU112 AUV21 AUV27 AUV37 AUV37	LIRE 250 S00 S50 S50 S50 S50 S50 S50 S50 S50 S	D U T TIPO BC109 BC113 BC114 BC115 BC116 BC117 BC118 BC119 BC120 BC121 BC125 BC126 BC134 BC137 BC138 BC139 BC140 BC141 BC142 BC148 BC149 BC157 BC158 BC148 BC149 BC157 BC158 BC157 BC158 BC157 BC158 BC160 BC161 BC167 BC160 BC171 BC172 BC172 BC173 BC177 BC178 BC177	TORI LIRE 220 200 200 200 220 220 320 320 320 320	BC184 BC187 BC201 BC202 BC203 BC204 BC205 BC206 BC207 BC208 BC210 BC211 BC211 BC212 BC213 BC214 BC225 BC231 BC237 BC238 BC237 BC238 BC250 BC251 BC258 BC237 BC288 BC267 BC288 BC297 BC303 BC301 BC301 BC301 BC301 BC301 BC301	220 250 700 700 700 220 220 220 200 200 200 220 22	BC322 BC327 BC328 BC327 BC328 BC337 BC340 BC341 BC360 BC361 BC384 BC395 BC429 BC440 BC441 BC537 BC538 BC538 BC756 BC758 BC771 BC772 BC777 BD106 BD107 BD107 BD1109 BD111 BD112 BD1113 BD115 BD116 BD117 BD118 BD117	2.000 220 230 230 230 230 230 350 400 400 400 300 220 220 400 500 500 230 230 320 320 320 320 320 320 320 3

ATTENZIONE: l'esposizione continua nella pagina seguente.

cq - 9/75

ACE				- tel. (02)		20139 MILA	NO	ZENER
là Ditta FA		VIA AVE	zzana 1	- tel. (02)	5390335			TIPO L
egue pag.	1.389	SEM	C O N E	UTTO				da 400 mW da 1 W
BD4ro	con						000	da 1 W da 4 W
BD158 BD159	600 600	BF232 UF233	450 250	OC71 OC72	220 220	2N3054 2N3055	900 900	da 10 W 1.
BD160	1.600	BF234	250	OC74	240	2N3061	500	
BD 162	630	BF235	250	OC75	220	2N3232	1.000	TRIAC
BD163	650	BF236	250	OC76	220	2N3300	600	1 A 400 V
BD175	600	BF237	250	OC169	350	2113375	5.800	4.5 A 400 V 1.
BD176 BD177	600 600	BF238 BF241	250 250	OC170	350 350	2N3391 2N3442	220 2.700	6,5 A 400 V 1.5
BD178	600	BF241	250	OC171 SFT205	350	2N3502	400	6 A 600 V 1.8
BD179	600	BF251	350	SFT214	1.000	2N3702	250	10 A 400 V 1.0
BD180	600	BF254	260	SFT239	650	2N3703	250	10 A 500 V 1.8
BD215	1.000	BF257	400	SFT241	350	2113705	250	15 A 400 V 3.
BD216	1.100	BF258	450	SFT266	1.300	2113713	2.200	15 A 600 V 3.0
BD221	600 600	BF259	500	SF1268	1.400	2N3731	2.000	25 A 400 V 14.0
BD224 BD232	600	BF261 BF271	450 400	SFT307 SFT308	220 220	2N3741 2N3771	600 2.400	25 A 600 V 15.
BD233	600	BF272	500	SFT316	220	2N3772	2.600	40 A 400 V 34.0
BD234	600	BF273	350	SFT320	220	21/3773	4.000	40 A 600 V 39.0 100 A 600 V 55.0
BD235	600	BF274	350	SFT322	220	2N3790	4.000	100 A 800 V 53.0
BD236	600	BF302	350	SFT323	220	2N3792	4.000	100 A 1000 V 68.0
BD237	600	DF303	350	SF1325	220	2N3855	240	
BD238 BD239	600 800	BF304 BF305	350 400	SFT337	240	2N3866	1.300	SCR
BD239	800	BF311	300	SFT351	220 220	2N3925 2N4001	5.100 500	1 A 100 V 5
BD273	800	BF332	300	SFT352 SFT353	220	2N4001 2N4031	500	1,5 A 100 V
BD274	800	BF333	300	SFT367	300	2N4031 2N4033	500	1,5 A 200 V 7
BD281	700	BF344	350	SFT373	250	2N4134	450	2.2 A 200 V
BD282	700	RF345	350	SFT377	250	2N4231	800	3,3 A 400 V 9
BD375	700	BF394	350	2N174	2.200	2N4241	700	8 A 100 V 9
BD378 BD433	700 800	BF395 BF456	350	2N396	300	2N4347	3.000	8 A 200 V 1.0
BD434	800	BF457	450 500	2N398 2N409	330 400	2N4348 2N4404	3.200 600	8 A 300 V 1.2 6.5 A 400 V 1.4
BD437	600	BF458	500	2N411	900	2N4427	1,300	8 A 400 V 1.5
BD461	700	BF459	500	2N456	900	2N4428	3.800	6,5 A 600 V 1.6
BD462	700	BFY46	500	2N482	250	2N4429	8.000	8 A 600 V 1.8
BD663	800	BFY50	500	2N483	230	2N4441	1.200	10 A 400 V 1.7
BDY19	1.000	BFY51	500	2N526	300	2N4443	1.600	10 A 600 V 1.9
BDY20 BDY38	1.000 1.300	BFY52	500	2N554	800	2N4444	2.200	10 A 800 V 2.5
BF110	400	BFY56 BFY57	500 500	2N696	400	2N4904	1.300	25 A 400 V 4.8
BF115	300	BFY64	500	2N697 2N699	400 500	2N4912 2N4924	1.000 1.300	25 A 600 V 6.3 35 A 600 V 7.0
BF117	400	BFY74	500	2N706	280	2N5016	16.000	50 A 500 V 9.0
BF118	400	BFY90	1.200	2N707	400	2N5131	330	90 A 600 V 29.0
BF119	400	BFW10	1.400	2N708	300	2N5132	330	120 A 600 V 46.0
BF120	400	BFW11	1.400	2N709	500	2N5177	14.000	240 A 1000 V 64.0
BF123	220	BFW16	1.500	2N711	500	2N5320	650	340 A 400 V 54.0
BF139 BF152	450	BFW30	1.400	2N914	280	2N5321	650	340 A 600 V 65.0
BF154	250 260	BFX17 BFX34	1.200 450	2N918 2N929	350 320	2N5322	650	DIAC
BF155	450	BFX38	600	2N930	320	2N5323 2N5589	700 13.000	
BF156	500	BFX39	600	2N1038	750	2N5590	13.000	da 400 V 4
BF157	500	BFX40	600	2N4100	5.000	2N5649	9.000	da 500 V 5
BF158	320	BFX41	600	2N1226	350	2N5703	16.000	INTECOATI
BF159	320	PFX84	800	2N1304	400	2N5764	15.000	INTEGRATI
3F160 3F161	220	BFX89	1.100	2N1305	400	2N5858	300	CA3018 1.7
RF162	400 230	BSX24 BSX26	300 300	2N1307 2N1308	450 450	2NG122	700	CA3045 1.5
3F163	230	BSX45	600	2N1338	1.200	MJ3403 MJE3030	640 1.800	CA3065 1.7
BF164	230	BSX46	600	2N1565	400	M IF3055	900	CA3048 4.5 CA3052 4.5
BF166	450	BSX50	600	2N1566	450	MJE3771	2.200	CA3032 4.3 CA3085 3.2
BF167	350	BSX51	300	2N1613	300	T1P3055	1.000	CA3090 3.5
3F169	350	BU100	1.500	2N1711	320	TIP31	800	L129 1.60
3F173 3F174	350	BU102	2.000	2N1890	500	TIP32	800	L130 1.60
3F174	400 240	BU104 BU105	2.000 4.000	2N1893 2N1924	500	T1P33 T1P34	800	L131 1.60
3F177	350	B11106	2.000	2N1925	500 450	T1P44	900	µA702 1.40
BF178	350	BU107	2.000	2N1983	450	TIP45	900	μΑ703 85 μΑ709 70
BF179	450	BU109	2.000	2N1936	450	40260	1.000	μ Α709 70 μ Α711 1.20
3F180	550	BU111	1.800	2N1987	450	40261	1.000	µA723 1.00
BF181	550	BU114	1.807	2N2048	500	40262	1.000	LA741 85
BF182	600	BU120	2.000	2N2160	2.000	40290	3.000	μ Α747 2.0 0
RF184 BF185	350	BU122 BU125	1.800	2N2188	500	PT1017	1000	μ Α748 9 0
BF186	350 350	BU126	1.100 2.000	2N2218	400 400	PT2014	1100	μΑ7824 1.70
BF194	220	BU128	2.000	2N2219 2N2222	300	PT4544 PT5649	11.000 16.000	SG555 1.30
BF195	220	BU133	2200	2N2284	380	PT8710	16.000	SG556 1.60 SN7400 33
BF196	220	BUY13	4.000	2N2904	320	PT8720	13.000	SN7400 50
BF197	230	BUY14	1.200	2N2905	360	B12/12	9.000	SN7402 3
BF198	250	BIIY43	900	2N2906	250	B25/12	16.000	SN7470 100
BF199	250	BUY46	900	2N2907	300	B40/12	23.000	SN7472 90
	500	BUY48	1.200	2N2955	1.500	B50/12	28.000	SN74195 200
BF200 BF207	330							
BF207 BF208	330 350	OC44 OC45	400 400	2N3019 2N3020	500 500	C3/12 C12/12	7.000 14.000	SN74196 230 SN74H00 60

N.B.: Per le condizioni di pagamento e d'ordine vedi pag.1.388

LIRE TIPO LIRE TDA440 2.000 SN7403 TBA231 TBA240 500 500 SN7453 500 SN76013 2.000 1.800 9368 3.200 SN7404 SN7454 600 SN76533 2.000 2.000 2.000 2.000 11A7824 1.800 SN7405 500 SN7460 SN166848 **TBA261** 1.700 600 2.000 SN7406 SN7470 TBA271 800 500 320 800 500 800 SN166861 500 2.000 REGOLATORI E SN7407 SN7472 SN166862 **TBA311** STABILIZZATORI SN7408 SN7410 SN7473 1.100 **TAA121 TBA400** 2.000 SN7475 1,100 TAA310 2.000 **TBA440** 2.000 1,5 A SN7413 SN7476 1.000 TAA320 1.400 **TBA520** 2.000 LM340K5 2.600 2.000 SN7415 SN7481 TAA350 1.600 **TBA530** 2.000 2.000 TAA435 SN7416 SN7483 LM340K12 2.600 TBA540 TBA550 2.000 SN7417 700 320 SN7485 2.000 **TAA450** 2.000 2.000 LM340K15 2.600 SN7420 SN7486 1.800 TAA550 700 TBA560 2.000 LM340K18 2.600 SN7425 500 320 SN7490 **TAA570** 1.800 TBA641 2.000 SN7430 SN7492 1.200 TAA611 1.000 **TBA720** LM340K24 2.600 1.400 900 500 SN7432 SN7493 1.300 1.300 TAA611b 1.200 **TBA750** 2.000 SN7437 SN7494 1.600 TBA780 1.600 DISPLAY e LED 1.200 2.000 1.200 TAA621 SN7440 1.600 2.000 SN7495 **TBA790** 1.800 SN7441 1.100 TAA630S SN7496 **TDA800** 1.600 LED bianco 1.200 SN7442 SN74141 TAA640 2.000 TBA810 TBA810S TBA820 1.800 2.000 LED rosso 400 SN7443 1.500 SN74150 2.600 TAA661a 1.600 LED verdi SN7444 1.600 SN74154 2.200 TAA661b 1.600 800 1.700 SN7445 2.400 SN74181 2.500 **TAA710** 2.000 TBA950 LED gialli 800 SN7446 2.000 SN74191 2.200 **TAA861** 2.000 TCA440 2.400 2.200 FND70 2.000 SN7447 1.900 SN74192 2.200 TB625A 1.600 TCA511 FND500 SN7448 3.500 SN74193 2.400 TB625B 1.600 TCA610 900 SN7450 500 500 SN74544 2.100 TB625C 1.600 TCA830 1.600 **DL707** 3.000 SN7451 SN76001 **TBA120** 1.200 TCA910 (con schema)

La ditta

TVT 73

Tabelle

L. 2.000

equivalenza

IVA inclusa



AMPLIFICATORI COMPONENTI ELETTRONICI INTEGRATI

> v.le E. Martini 9 · tel. (02) 5392378 via Avezzana 1 · tel. (02) 5390335 20139 MILANO

segue INTEGRATI

rende noto che le ordinazioni della zona di ROMA possono essere indirizzate anche a:

CENTRO ELETTRONICA BISCOSSI via Della Giuliana, 107 - tel. 319493

00195 ROMA

e per la SARDEGNA:

Ditta ANTONIO MULAS - via Giovanni XXIII - 09020 S. GIUSTA (Oristano) - tel. 0783-70711
oppure tel. 72870

per la zona di GENOVA:

Ditta ECHO ELECTRONICS di Amore - via Brigata Liguria 78/r - 16122 GENOVA - tel. 010-593467 — si assicura lo stesso trattamento —



DVT 74

Tabelle

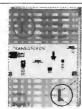
L. 2.000

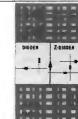
1V inclusa

equivalenza

diodi e zener.

ELETTROACUSTICA VENETA - 36016 THIENE (Vicenza) via Firenze, 24-26 - tel. 0445-31904









per transistor

DTE 1

Tabelle dati per transistori europei

L. 2.300 IVA inclusa DTE 2
Tabelle dati

IVA inclusa

per diodi e zener europei **L. 2.300**

Tabelle dati per transistori americani

DTA 3

giapponesi

L. 2.300 L. 2.300 IVA inclusa



THT 73

Tabelle equivalenza per S.C.R. -Triacs - Diac'

L. 2.000 IVA inclusa



DIG 1

528 pagine di tabelle equivalenze circuiti integrati TTL-DTL-ECL-RTL-LSL-MOS

L. 5.800 IVA inclusa

CONDIZIONI DI PAGAMENTO: contrassegno con le spese postali maggiorate nell'importo dell'ordine. La presente pubblicazione annulla le precedenti.

Trattiamo pure componenti elettronici - casse acustiche - altoparlanti e crossover.

Chiedere listino includendo L. 150 in francobolli per spese di corrispondenza.

SI CONCEDE ESCLUSIVA A PROVINCE LIBERE

NEC COMIO

- Classe di funzionamento:
 AM SSB CW FSK RTTY
 con tutti i filtri X-tal incorporati
- Stabilità di frequenza: più di 100 Hz dopo 30 minuti
- Potenza d'entrata del trasmettitore: 300 W PFP
- Impedenza di antenna: 50 100 ohm
- Soppressione della portante: 50 dB
- Potenza d'uscita del trasmettitore: tra 180 e 110 W secondo campo



- Contatore di frequenza semiconduttore digitale
- Alta sensibilità con ottima resistenza di transmodulazione
- Distribuzione di corrente:
 tramite rete di alimentazione incorporata per
 110-220-235 V AC oppure 13,5 V DC
 tramite trasduttore incorporato
- Sensibilità del ricevitore: 0,3 μV per 10 dB S/N
- Selettività:

2.4 kHz con 6 dB (SSB) 4.2 kHz con 60 dB (SSB)

0.5 kHz con 6 dB (CW) 1.1 kHz con 60 dB (CW)

CAMPIONE ELECTRONICA ELCA SAS

NEC COMIO

Nuova AGC a due stadi evita sicuramente trasmodulazioni anche a 40 metri nel QRM serale.

Gamme di frequenza:

1,5 - 2,0 MHz - 160 metri 3,5 - 4,0 MHz - 80 metri 7,0 - 7,5 MHz - 40 metri 14,0 - 14,5 MHz - 20 metri 21,0 - 21,5 MHz - 15 metri 27,0 - 27,5 MHz - 11 metri 28,0 - 28,5 MHz - 10 metri A 28,5 - 29,0 MHz - 10 metri B 29,0 - 29,5 MHz - 10 metri C 29,5 - 30,0 MHz - 10 metri D 15,0 - 15,5 MHz - WWV/JJY solo ricezione

Peso: 18 kg

Dimensioni: 330 x 153 x 322 mm

Sviluppato dalla più importante società specializzata nella tecnica di microonde per i radioamatori: il CQ 110 di NEC. E' evidente che una delle maggiori imprese del mondo può costruire un apparecchio tecnicamente perfetto. Nel CQ 110 si utilizza il principio supersemplice 9 MHz, ottenendosi così una resistenza di transmodulazione molto alta. Un potente ventilatore raffredda l'apparecchio e contribuisce a una migliore conservazione dei pezzi. Un trasduttore DC permette anche un servizio mobile. Con l'apparecchio si consegna naturalmente anche un microfono come pure un manuale nelle lingue europee internazionali. E poi: siamo tanto convinti della qualità del CQ 110 che accordiamo mezz'anno di garanzia. Ci sembra: Questa è veramente un'offerta straordinaria! La consegna in Europa si farà dal mese di giugno di quest'anno.

Vendita esclusiva per l'Europa:

2 GX

CAMPIONE ELECTRONICA ELCA SAS

Corso Italia, 14 CH-6911 Campione Tel.: 091 (Lugano) 689555 Telex: CH 73639 ELCA

CAMPIONE ELECTRONICA ELCA SAS

1392

ca - 9/75 -

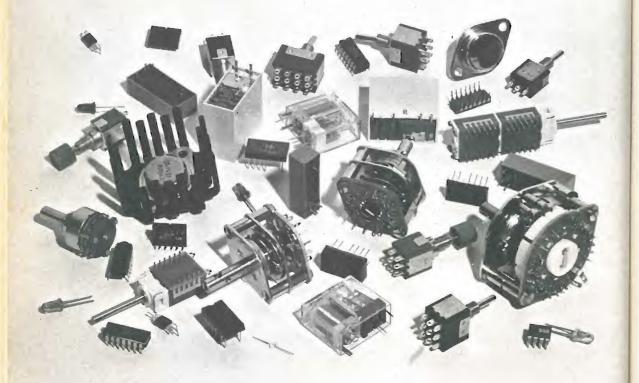
- cq - 9/75

1393 -

elettromeccanica ricci

21040 cislago (va) via palestro 93 telefono (02) 9630511

componenti elettronici interruttori miniatura - commutatori miniatura - relé reed - relé miniatura - integrati -semiconduttori - display singoli e multipli - led - led microminiatura - componenti vari - surplus.



a richiesta sarà inviato listino prezzi completo.

condizioni: pagamento contrassegno - ordine minimo £. 5.000 - spese di spedizione a carico del committente.

MECANORMA ELECTRONIC

NOVITA



Caratteristiche

Trasferimento mediante strofinamento Rigorosa stabilità dimensionale Assenza di sbordature dell'adesivo Nettezza dei contorni Sicurezza di resistenza all'abrasione Facilità e precisione di posizionamento Elevata resistenza alle soluzioni chimiche Rapidità di asportazione ad incisione avvenuta.



MECANORMA div. dell'Artecnica s.p.a. - via Pessano, 11 - 20151 MILANO



P.O. BOX 227 - 13051 BIELLA - Telef. 015-34740 via Novara 2 esempio di stazione CB

B.B.E. apparecchiature STUDIATE per ASSECONDARE ogni ESIGENZA

INTERPELLATECI PER PREVENTIVI

STAZIONI AD USO PROFESSIONALE E AMATORIALE OM / CB / VF / CRI / MARITTIMI **ENTI PUBBBLICI**



1000 W INPUT







RICE-TRASMETTITORE 23 ch. 5 W - LIMITER DELTA-TUNE 1396



si forniscono stazioni complete di nostra produzione o a richiesta di altre marche

Potenza SSB p.e.p. Potenza in antenna AM	800 W 420 W
Input eccitazione	5 W
Alimentazione	220 V

OTTIMO PER OGNI DX

Con ROSmetro - Ventola 2 velocità automatica -Preamplificatore di ricezione

Potenza SSB p.e.p.	440 W
Potenza in antenna AM	250 W
Input eccitazione	5 W
Alimentazione	220 V

MEDIA POTENZA

Con ROSmetro - Ventola 2 velocità automatica -Preamplificatore di ricezione

Potenza SSB p.e.p.	600 W
Potenza in antenna AM	320 W
Input eccitazione	5 W
Alimentazione	220 V

ADATTO PER LUNGHI PERIODI DI TRASMISSIONE

Con ROSmetro - Ventola 2 velocità automatica -Preamplificatore di ricezione



AUTOPROTETTO ROS - Infinito INVERSIONE POLARITA'



5 A - 12 V REGOLABILE CON STRUMENTO

cuiti stampati

dei circuiti stampati

Confezione da 100 gr

confezione da 100 gr

direttamente accoppiati.

KIT - Fotoincisione per la preparazione dei cir-

KIT - Per circuiti stampati composto da: 1 flacone

inchiostro protettivo autosaldante 20 cc, 1 pen-

nino da normografo, 1 portapenne, 1000 cc acido

concentrato, 4 piastre ramate e istruzioni per

Vernice protettiva autosaldante per la protezione

Confezione da 100 gr L. 600, da 1000 gr L. 4.500

Vernice isolante per EAT - confezione da 100 cc

Inchiostro antiacido per circuiti stampati auto-

Resina epossidica per incapsulaggio dei compo-

nenti elettronici - confez. Kit 1/2 kg L. 5.500 confezione Kit 1 kg L. 10.000

Gomma siliconica vulcanizzabile a freddo per in-

Disponiamo di una vasta gamma di prodotti chi-mici ed accessori per l'elettronica.

Eccezionale amplificatore a simmetria completa-

mente complementare protetto contro i cortocir-

cuiti d'uscita, 11 transistor. Tutti gli stadi sono

confezione da 50 cc

capsulaggio dei componenti elettronici

Grasso silicone per dissipazione termica

1 900

L. 1.200

Cloruro ferrico concentrato 1 litro

saldante - confezione da 20 cc

Prezzi speciali per quantitativi.

ELCO ELETTRONICA

via Manin 26/B - 31015 CONEGLIANO Tel. (0438) 34692

> Dimensioni 205 x 70 mm. Potenza 80 W RMS su carico di 8Ω - Potenza 60 W RMS su carico di 4 Ω. Alimentazione 45+45 Vcc. Tensione d'ingresso per la massima potenza 1,1 Veff. Impedenza d'ingresso 10 k Ω . Banda passante 20 \div 20.000 $Hz \pm 1 dB$

s.n.c.

A richiesta forniamo l'alimentatore e trasforma-

SPECIALE FILTRI CROSSOVER LC 12 dB per ottava - Induttanza in aria - Impedenza d'ingresso e uscita $4/8\,\Omega$ a richiesta.

2 VIE - Frequenza d'incrocio 700 Hz. Massima potenza sinusoidale d'ingresso:

25 W L. 9.500 - 36 W L. 9.900 - 50 W L. 12.900 -80 W L. 13.900 - 110 W L. 15.900.

3 VIE - Frequenza d'incrocio 700/4000 Hz. Massima potenza sinusoidale d'ingres.: 36 W L. 10.900 - 50 W L. 11.900 - 80 W L. 15.900 - 110 W L. 18.900 - 150 W L. 22.900.

Aumento del 5% per il controllo dei medi del tipo a tre posizioni.

4 VIE - Frequenza d'incrocio 450-1500-8000 Hz. Massima potenza sinusoidale d'ingresso:

50 W L. 21.900 - 80 W L. 23.900 - 110 W L. 28,900 - 150 W L. 32.900.

Aumento del 10 % per il controllo dei medi bassi - dei medi alti del tipo a tre posizioni. Nei controlli è escluso il commutatore. Per altre potenze, altre frequenze d'incrocio o altra impedenza

ALTOPARLANTI PER STRUMENTI MUSICALI

Dimensioni Ø	Potenza W	Risonanza Hz	Frequenza Hz	PI	REZZO
200	15	90	80/7.000	L.	5.000
250	30	65	50/8.000	L.	8.000
250	60	100	80/4.000	L.	16.900
3 20	30	65	60/7.000	Ĩ.	15.800
320	40.	65	60/6.000	Ĺ.	24.900
380	80	50	40/6,000	Ĺ.	59.000
450	80	25/50	20/4.000	Ļ.	74.500

ALTOPARLAN	ITI PER ALT	A FEDELTA'		ST
Impedenza 4	$/8\Omega$ a rich	iesta		
TWEETERS	,			Vc
				Vc
Dimensioni	Potenza W	Frequenza Hz	PREZZO	Ar
88 x 88	15	1.500 / 18.000	2 600	Δr

88 x 88 95 x 95 MIDDLE RAI	15 50	2.000/18.000 1.500/20.000	4.500 7.200
	NGE		
Dimensioni ∅	Potenza W	Frequenza Hz	PREZZO
130 13 0	15 25	600/18.000 600/18.000	6.300 8.100
WOOFER			
D:	0 - 1 -	Frequen	

Per altri	tipi di	altoparlanti fai	re richiesta	1
380	70	pneumatico	45	69.000
320	40	pneumatico	30	30.900
250	40	pneumatico	24	19.900
250	35	pneumatico	24	15.200
200	30	pneumatico	25	12.600
200		neum./dop. con	o 50	7.200
Ø		W	di rison. Hz	PREZZO
Dimens.		Potenza	i i cqueii.	

TRUMENTI

Milliamper. 1 mA fs dim. 40 x 40 mm L. 4.	4.20 4.20 1.20 1.40 1.40 1.20	L. L.	Volmetri 50 V fs dim. 40 x 40 mm Amperometro 2 A fs dim. 40 x 40 mm Amperometro 3 A fs dim. 40 x 40 mm Amperometro 5 A fs dim. 40 x 40 mm Microamper. 100 mA fs dim. 40 x 40 mm Microamper. 500 mA fs dim. 40 x 40 mm Microamper. 500 mA fs dim. 58 x 58 mm
	.20		
LED DISPLAY			LED DISPLAY

LED			DISPLAY		
Led rossi Led verdi Led gialli	L. L. L.	400 800 800	FND70 FND71 FND500	L. L. L.	2.400 2.400 3.400
TUBI PER	OSCILLO	osco	PI		
2AP1				L.	10.530
3AP1				Ŀ.	12.100
5CP1				L.	14.350
7BP7A				L.	20.200
7VP1				L.	24.650
Per altro	materiale	vede	re le Rivieta	nrec	adanti

Al fine di evitare disquidi nell'evasione degli ordini si prega di scrivere in stampatello nome ed indirizzo del committente città e C.A.P. in calce all'ordine.

Non si accettano ordinazioni inferiori a L. 4.000; escluse le spese di spedizione. Richiedere qualsiasi materiale elettronico, anche se non pubblicato nella presente pubblicazione.
CONDIZIONI DI PAGAMENTO:

a) Invio, anticipato a mezzo assegno circolare o vaglia postale dell'importo globale dell'ordine maggiorati delle spese postali di un minimo di L. 450 per C.S.V. e L. 600/700, per pacchi postali. b) Contrassegno con le spese incluse nell'importo dell'ordine.



STRUMENTI DIGITALI

22038 TAVERNERO (CO) via provinciale, 59 tel. (031) 427076-426509

DG 1001 FREQUENZIMETRO
DIGITALE 50 MHz





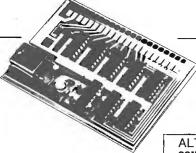
DG1002 FREQUENZIMETRO DIGITALE 300 MHz

DG1003 FREQUENZIMETRO DIGITALE

DG1002/S Frequenzimetro digitale 450 MHz

DG 1005 PRE-SCALER 20 a 520 MHz





DG 103 CALIBRATORE A QUARZO

Base dei tempi 10 MHz Uscite 10-5-1 MHz - 500-100-50-10 kHz Circuito stampato già previsto e forato per il montaggio di altre decadi per uscire fino a 0,1 Hz Alimentazione 5V

ALTRA PRODUZIONE:

CONTAPEZZI CON PREDISPOSIZIONE, OROLOGI, CRONOMETRI etc. tutti DIGITALI

PUNTI DI VENDITA:

24100 Bergamo 40122 Bologna 20071 Casalpusterlengo 50123 Firenze : HENTRON INTERNATIONAL - via G.M. Scotti, 34 - tel. 035-218441 : VECCHIETTI G. - via L. Battistelli, 6 - tel. 051-550761

20071 Casalpusterlengo : NOVA - via Marsala, 7 - tel. 0377-84520-84654 50123 Firenze : PAOLETTI-FERRERO - via il Prato, 40r - tel. 055-294974 31100 Treviso : RADIOMENEGHEL - viale IV Novembre 12-14 - tel. 0423

RADIOMENEGHEL - viale IV Novembre, 12-14 - tel. 0422-40656 ELETTRONICA DE ROSA ULDERICO - via Crescenzio, 74 - tel. 06-389456

: A.D.E.S. - viale Margherita, 21 - tel. 0444-43338

Spedizioni ovunque. Pagamenti a mezzo vaglia postale o tramite nostro conto corrente postale n. 18/425. Non si accettano assegni di c.c. bancario. Per pagamenti anticipati maggiorare L. 600 e in contrassegno maggiorare di L. 800 per spese postali.

FANTINI

ELETTRONICA

SEDE: Via Fossolo, 38 c/d - 40138 BOLOGNA C. C. P. N. 8/2289 - Telefono 34.14.94

FILIALE: Via R. Fauro, 63 - Tel. 80.60.17 - ROMA

PULSANTI normalmente aperti

MATERIALE NUOVO

				IVI	A I L	NIAL
TRANSISTO 2G398 2N711 2N1711 2N2904 2N39055 2N3819 2N3822 AC127 AC128 AC180 AC138	L. 100 L. 140 L. 290 L. 350 L. 500 L. 1100 L. 220 L. 220 L. 20 L. 180	AC188K AC187K AC187K AC192 AD142 AF106 ASZ11 BC107 BC108 BC109C BC158 BC178	L. 280 L. 280 L. 150 L. 600 L. 200 L. 70 L. 170 L. 170 L. 190 L. 200 L. 170	BC302 BC307A BCY79 BD159 bF194 BF245 BFX17 RSX29 BSX81A SESR30A SFT226	L. L. L. L. L. L. L.	360 200 250 580 210 600 950 200 150 130 80
AC180K - AC141-AC1 UNIGIUNZI	42 in cop		onate		L. L.	480 400 700
UNIGIUNZ	IONE 2N2	647			L. L.	850
PONTI RAI B40C860 B80C2200 B120C4000 1N4001 DIODI SIE	L. 330 L. 600 L. 1100 L. 70	1N4004 1N4005 1N4607 1N4148	L. 80 L. 90 L. 120 L. 60	OA95 1N5400 1N1199 (S	L.	500
sofuso AUTODIOD BULLONI D	I IR - 4A	AF2 e 4AF	2R	cad.	L. 3	res- .003 400 350
DIODI LUM DIODI LUM DIODI LED DIODI LED DIODI LED	IINESCEN IINESCEN VERDI po ROSSI po	TI TELEFUI TI SENZA untiformi untiformi	NKEN con GHIERA	ghiera	L. L. L. L. L.	500 400 300 320 320 320
PORTALAMI PORTALAMI PORTALAMI	PADA SPL	A, gemma	quadra 24	v .	L.	350 400 350
LITRONIX D	DATA - LI	T 33 : 7 se	gmenti, 3	cifre	L. 6.	000
NIXIE ITT58	370S, vert	ticali Ø 1	2 h 30		L. 2.	500
QUARZI MI	NIATURA	MISTRAL	27,120 MH	z	L.	800
SN7475 SN7490	L. 270 L. 730 L. 770 L. 930	SN7525 μΑ709 μΑ723 μΑ741	L. 500 L. 680 L. 933 L. 700	MC852P TAA621 TBA810 TAA611T	L. 1 L. 1	
ZOCCOLI po ZOCCOLI in — 7+7 pied	n plastica	a per inte	grati			230
8+8 pied		169 - 1	7+7 pied. 3+8 pied.			230 280
	L. 700	I AL SILI 300V 8 A 200V 3 A	CIO L. 950 L. 550	403V 3 A 50V - 0,8A		760 450
TRIAC Q400 TRIAC Q400 TRIAC Q4010 DIAC GT40	3 (400 V -	6,5 A)			L. 1.2 L. 1.4	150 230 450 250
FILTRI RETE						500
ZENER 400 n 12 V - 20 V - ZENER 1 W - PASSANTI i	nW - 3,3 23 V - 28 - 5 % - 9 n plastic	V - 5,1 V 3-V - 30 V V - 11 V - a Ø 6	- 6 V - 6, 12 V - 15	8 V - 7,5 V V - 18 V	'-9V L. 1 L. 1 L.	60 190 20
MICRODEVIA MICRODEVIA DEVIATORI COMMUTATO	ATORI 2 N UNIPOLAI	vie RI	pos.		L. 1.0 L. 3	100 100 150 100
INTERRUTTO DEVIATORI	Rocker Sv	vitch			L. 2 L. 6	60 00
Le spese di	spedizion	ie (sulla b	ase delle	vigenti tai	riffe po	ostali) e

PULSANTI normalmente aperti	L	. 250
CAMBIOTENSIONI 220/120 V	L	. 60
INTERRUTTORI MAGNETICI 32 V / 40 A	L	. 800
SIRENE ATECO — AD12, 12 V 11 A 132 W - 12100 giri/min - 114 d AMPLIFICATORE OLIVETTI 1,5 W - 8 Ω - 9 V - 70 x 23 x 15 mm		13.000 ensioni
ALTOP. T100 - 8 Ω / 4 W - Ø 100 per TVC ALTOP. 45 - 8 Ω - 0.1 - Ø 45 ALTOP. Philips ellitt. 70 x 155 - 8 Ω - 8 W ALTOP. PHILIPS bicono 8 Ω / 6 W	L. L. L.	600 1.800
FOTORESISTENZE PHILIPS B873107 FOTORESISTENZE miniatura RESISTENZE NTC 20 kΩ - 2 kΩ VARISTOR E298 ZZ/06	L. L. L.	C00 150
POTENZIOMETRI A GRAFITE - 100 kB - 100 kC2 - 150 kA - 3+3 MA con int. a strappo - 1+1 MC con int 10+10 MB - 2+2 MC - 200+200 kΩ Log POTENZIOMETRI a cursore 15 K lin. + 1 K lin. + POTENZIOMETRI a cursore 500 K lin. + 1 K lin.	L. L. L. 7,5 5,	250 200 5 K log 500
log. + int.	L.	700
COMMUTATORE C.T.S. a 10 pos 2 settori, pern a comando indipendente (o unico). Alto isolament	i co o L .	assiall 700
SALDATORI A STILO PHILIPS per c.s. 220 V / 5 zione di attesa a basso consumo 25 W PUNTA DURATA	0 W A L L .	Posi- UNGA 4.800
VALVOLE		
OOC03/14 L. 2.000 13CL6 5C110 L. 2.000 17EM5 6FD5 L. 600 19FD5	L. L. L.	1.200 800 700
TRASMETTITORI DI MOTO SELSYN 115 V / 60 c/s — SYNCHRO type 23 CT6 a Galileo mm 100 x la coppia — MAGSLIP FERRANTI mm 145 x 85 Ø la coppia DINAMO TACHIMETRICA GALILEO 40 V a 1000 gir mm 120 x 60 Ø	50 a L .	Ø 18.000 22.000 5.000
TRASFORMATORI ALIM. 220 V→6 V+15 V/20 W TRASFORMATORI alim. 125-160-220 V→25 V - 1 A TRASFORMATORI alim. 15 W - 220 V→15+15 V TRASFORMATORI alim. 25 W - 220 V→15+15 V TRASFORMATORI 125-220→25 V - 6 A TRASFORMATORI alim. 50 W - 220 V→15+15 V/4 A TRASFORMATORI alim. 4 W 220 V→6+6 V/400 mA TRASFORMATORI alim. 5 W - Prim.: 125 e 220 V · 15 V/250 mA e 170 V/8 mA TRASFORMATORI alim. 125-220 V→24+24 V/4 W	L. L. L. L. Se L.	1.300 2.400 2.500 3.000 6.000 4.200 1.200 cond.: 1.200 1.0JJ
VARIAC TRG102: Ingresso 220 V - Uscita 0÷26 0,2 KVA	0 V	0,8 A 10,000
ALIMENTATORI STABILIZZATI DA RETE 220 V 13 V / 1,5 A - non protetto 13 V / 2,5 A 3,5 ÷ 15 V / 3 A, con Voltmetro e Amperometro 13 V / 5 A, con Amperometro 4,5 ÷ 25 V / 5 A max con strumento AV	L. L. L.	11.000 15.000 30.000 31.000 23.000
ALIMENTATORI 220 V → 6-7,5-9-12 V / 300 mA	L.	3.000
CONFEZIONE gr. 30 stagno al 60 % Ø 1.5	L.	300
STAGNO al 60 % Ø 1.5 in rocchetti da Kg. 0.5 STAGNO al 60 % Ø 1.5 in rocchetti da Kg. 3.5		2.800 17.000
PACCO da 100 resistenze assortite da 100 condensatori assortiti da 100 ceramici assortiti da 400 elettrolitici assortiti	L. L. L.	1.000 1.000 1.000 1.200
CONTATTI REED in ampolla di vetro — lunghezza mm 20 - Ø 3 — lunghezza mm 28 - Ø 4 — lunghezza mm 48 - Ø 6	L. L. L.	550 300 250

Le spese di spedizione (sulla base delle vigenti tariffe postali) e le spese di imballo, sono a totale carico dell'acquirente. LE SPEDIZIONI VENGONO FATTE SOLO DALLA SEDE DI BOLOGNA. - NON DISPONIAMO DI CATALOGO.

00193 Roma

36100 Vicenza

		_
MAGNETINI cilindrici per REED mm 20 x 4 Ø L. 210 RELAYS FINDER 6 A	STRUMENTI A TERMOCOPPIA per radiofrequenza (15 MHz) - 8 A - Ø 65 mm L. 2.000	
6 Vcc - 2 sc L. 1.200 - 12 Vac - 2 sc L. 1.000 12 V / 3 sc 3 A - mm 21 x 31 x 40 calotta plastica L. 1.700	ANALIZZATORE UNIVERSALE UNIMER 3. 20 kΩ/Vcc e	
12 V / 3 sc 6 A - mm 29 x 32 x 44 a giorno L. 1.700 RELAYS MINIATURA 600 Ω / 12 V - 1 sc. L. 700	4 kΩ/Vca - con custodia - 32 portate (per altre caratteristiche vedasi cq n. 6). Dimensioni: mm 165 x 100 x 50 L. 13.500	
RELAYS A GIORNO 220 Vca - 2 sc 15 A L. 900 RELAYS A GIORNO 220 Vca - 4 sc 15 A L. 1.000	Dimensioni: mm 165 x 100 x 50 L. 13.500 MULTITESTER PHILIPS SMT102 - 50 000 Ω /V - Originale olan-	
VENTOLA A CHIOCCIOLA 220 Vca Ø 85-75 h L. 6.200	dese. Tensioni continue e alternate fino a 1200 V. Correnti fino a 12 A. Commutatore per inversione di polarità. Cinque	
MOTORINO LESA per mangianastri 6÷12 Vcc L. 2.200 L. 2.200	gamme di misura di resistenze con batterie interne. Elegante libretto d'istruzione in sette lingue. L. 22,000	
MOTORINO LESA 220 V a induzione, per giradischi, ventole, ecc. L. 1.200	PROVATRANSISTOR TST9: test per tutti i tipi di transistor	
MOTORINO LESA a induzione, 110 - 140 - 220 V più 250 V per anodica eventuale; più 6,3 V con presa centrale per fila-	PNP e NPN. Misura la Iceo, lc su due livelli di polarizzazione di base e il β. Inoltre prova diodi SCR e TRIAC L. 13.800	
menti MOTORINO LESA 220 V a spazzole, per spazzola elettrica,	CUFFIA STEREO / 8 Ω L. 7.000 CUFFIA STEREO SH-850 GX - 8 Ω / 0,2 W con potenziometri	
con ventola centrifuga in plastica MOTORINO LESA 220 V a spazzole per frullatore L. 1.000 L. 1.030	a cursore per controllo volume L. 12.000 ATTACCO per batterie 9 V L. 50	
MOTORINO LESA 125 V a spazzole, per macinacaffe L. 700 MOTORI LESA PER LUCIDATRICE 220 V/550 VA con ventora	SPINA SCHERMATA a 3 poli L. 150	
centrifuga VERITOLE IN PLASTICA 4 pale con foro Ø 8,5 mm L. 300	PRESA BIPOLARE per alimentazione L. 180 SPINA BIPOLARE per alimentazione L. 140	
CONTENITORE 16-15-8, mm 160x150x80 h, pannello anteriore in alluminio L. 2,200	PRESA PUNTO- LINEA L. 80 SPINA PUNTO-LINEA L. 100	
CONTENITORE 16-15-19, mm 160x150x190 h pannello anteriore	BANANE rosse e nere L. 50	
AliTEINIA DIREZIOLIALE ROTATIVA a tre elementi ADR3	MORSETTI rossi e neri L. 250	
per 10-15-20 m completa di vernice e imballo L. 70.000	SPINA JACK bipolare Ø 6,3 L. 300 COPPIA PUNTALI per tester	
ANTENNA VERTICALE AV1 per 10-15-20 m. completa di vernice e imballo L. 16.000	MANOPOLE CON INDICE	
ANTENNE per auto 27 MHz ANTENNE per auto 27 MHz L. 8,500 ANTENNE veicolari BOSCH per 144 MHz con base per il	$-\varnothing$ 23, colore marrone, per perni \varnothing 6 L. 200	
lissaggio, stilo in accialo inox e con cavo di m 2 con connettori UHF.	 ✓ 31, colore avorio, per perni Ø 4 L. 150 MANOPOLE PROFESSIONALI con indice, perno Ø 6 mm 	
— KFA 582 in 5/8 λ L. 15.000 — KFA 144/2 in λ/4 L. 12.000	— G660NI - corpo nero - Ø 21 / h 15 L. 320	
ANTENNA GROUND-PLANE 27/28 MHz a 4 radiali L. 12.000	— E415NI - corpo nero - Ø 23 / h 10 L. 320	
BALUN MOD. SA1: simmetrizzatore per antenne Yagi (ADR3) o dipoli a 1/2 onda.	 H840 - corpo alluminio - Ø 22 / h 16 L. 340 J300 - corpo alluminio - Ø 18 / h 23 L. 440 	
— Ingresso 50 Ω sbilanciati - Uscita 50 Ω simmetrizzati — Campo di freq. 10÷30 MHz - Potenza max = 2000 W PEP	— G630NI - corpo nero - Ø 21 / h 22 L. 320	
L. 9.500	PIASTRE RAMATE PER CIRCUITI STAMPATI cartone bachelizzato vetronite	
CAVO COASSIALE RG8/U al metro L. 440 CAVO COASSIALE RG11 al metro L. 420	mm 80 x 150 L. 75 mm 232 x 45 L. 230 mm 55 x 250 L. 80 mm 110 x 265 L. 750	
CAVO COASSIALE RG58/U al metro L. 150	mm 110 x 130 L. 100 mm 115 x 350 L. 1.000 mm 100 x 200 L. 120 mm 135 x 350 L. 1,100	
CAVETTO SCHERMATO CPU1 per microfono, grigio, flessi- bile, plasticato al metro L. 110	bachelite vetronite dopple rame	
CAVETTO SCHERMATO M2035 a 2 capi+calza al m L. 130	mm 85 x 250 L. 300 mm 140 x 185 L. 450	
RELAY ANTENNA Magnecraft 12 V - imp, ingr. e uscita 50 Ω L. 5.000	mm 110 x 145 L. 160 mm 160 x 380 L. 900	
RELAYS CERAMICI ALLIED CONTROL - 2 sc 12 V per commutazione d'antenna - Portata 10 A	mm 180 x 135 L. 250 mm 160 x 500 L. 1.200 VETRONITE modulare a bollini passo mm 5 - 180 x 120	
COMNETTORI COAX PL259 e SO239 cad. L. 600	L. 1.400 VETRONITE RAMATA mm 125 x 145 con foratura per connet-	
RIDUTTORI per cavo RG58 L. 200 DOPPIA FEMMINA VOLANTE PL258 L. 1.400	tore 17 poli L. 200	
CONNETTORI COASSIALI Ø 10 in coppia L. 550	ALETTE per AC128 o simil L. 30 ALETTE per TO-5 in rame brunito L. 60	
TIMER PER LAVATRICE con motorino 220 V 1,25 R.P.M. L. 1.800	DISSIPATORI IN ALLUMINIO ANODIZZATO — per integrati dual-in-line L. 260	
TRIMMER 100 Ω - 300 Ω - 470 Ω - 1 k Ω - 2,2 k Ω - 5 k Ω -	- per SCR e TRIAC plastici L. 280	
22 kΩ - 47 kΩ - 100 kΩ - 220 kΩ - 470 kΩ - 1 Mohm L. 100 TRIMMER a filo 500 Ω L. 180	— a ragno per TO-3 L. 350	
FUSIBILI della Littlefuse 0,25 A - Ø 6 mm. cad. L. 8	— a ragno per 10-66 L. 350 DISSIPATORI ALETTATI IN ALLUMINIO	
CUSTODIE in prastica antiurto per tester L. 300	 a doppio U con base piana cm 22 a triplo U con base piana cm 37 L. 1.000 	
TRASFORMATORI E.A.T. L. 1.500	 a quadruplo U con base piana cm. 25 L. 1.000 	
STRUMENTI INDICATORI MINIATURA a bobina mobile 100 µA f.s scala da 0 a 10 lung, mm. 20 L. 1,700	- con dopp:a alettatura liscio cm 22 L. 1.000 - a grande superficie, alta dissipazione cm 13 L. 1.000	
100 µA f.s scala da 0 a 10 orizzontale L. 1.700 indicatori stereo 200 µA f.s. L. 3.400	BATTERY TESTER BY907 L. 7.000	
STRUMENTI CHINAGLIA a.b.m. con 2 e 4 scale (dim. 80x90 - foro d'incasso ∅ 48) con 2 deviatori incorporati, shunt	PULSANTIERE a 5 tasti collegati - 15 scambi L. 400	
a corredo - 2.5 ÷ 5 A/25 ÷ 50 V 2.5 ÷ 5 A/45 ÷ 20 V	ACCENSIONE ELETTRONICA Philips a scarica capacitiva	
2.5 ÷ 5 A/15 ÷ 30 V L. 5.500 5 A/50 V L. 5.500	REGOLATORE ELETTRONICO per dinamo 12 V L. 22.500 L. 5.000	
AMPEROMETRI a ferro mobile 90 A f.s. L. 1.800	CHIAVI TELEFONICHE a 8 scambi L. 500	

FANTINI ELETTRONICA

SEDE: Via Fossolo 38/c/d - 40138 BOLOGNA C. C. P. N. 8/2289 - Telefono 34.14.94 FILIALE: Via R. Fauro 63 - Tel. 80.60.17 - ROMA

SEGUE MATERIALE NUOVO

$\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	$\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	5 V 500 V 120 V 120 V 160 V 65 V 130 V 220 V 380 60 65 80 85	VALORE 1000 μF / 25 V 2000 μF / 25 V 3000 μF / 25 V 3000 μF / 25 V 32 μF / 30 V 100 μF / 35 V 1000 μF / 35 V 1000 μF / 35 V 1000 μF / 50 V 10 μF / 50 V 10 μF / 50 V 100 μF / 50 V	450 580 5 V 600 60 150 220 280	VALORE 2000 μF / 50 V 3000 μF / 50 V 4000 μF / 50 V 5000 μF / 50 V 0.5 μF / 70 V 750 μF / 70 V 1000 μF / 100 V 2000 μF / 100 V 300 μF / 160 V 600 μF / 160 V 15+47+47+100 μF 100+100 μF / 350 2 x 20 μF / 500 V 3 x 50μF / 350 V		VALORE $ \begin{array}{c} 32~\mu\text{F}~/~250~\text{V} \\ 50~\mu\text{F}~/~250~\text{V} \\ 150~\mu\text{F}~/~250~\text{V} \\ 4~\mu\text{F}~/~360~\text{V} \\ 8~\mu\text{F}~/~350~\text{V} \\ 200~\mu\text{F}~/~350~\text{V} \\ 40~\mu\text{F}~/~450~\text{V} \\ 50~\mu\text{F}~/~450~\text{V} \\ 200~\mu\text{F}~\times~2/250~\text{V} \\ 25~\mu\text{F}~/~500~\text{V} \\ 100~\mu\text{F}~/~350~\text{V} \\ 100~\mu\text{F}~/~450~\text{V} \\ \\ \begin{array}{c} \text{L}.\\ \text{L}.\\ \text{L}.\\ \end{array} $	150 160 200 160 190 200 200 200 200 200 400 480 250 300 250 300 250 300
CONDENSATORI CER 3 pF / 250 V 10 pF / 250 V 10 pF / 250 V 12 pF / 250 V 16 pF / 250 V 22 pF / 250 V 22 pF / 250 V 27 pF / 250 V 00 pF / 250 V 470 pF / 400 V 820 pF / 50 V 1500 pF / 500 V 0.047 μF / 380 V 0.33 μF / 3 V CONDENSATORI CA — 2 μF - 400 Vca — 3.15 μF - 450 Vca TIL 312 - displey 7 s	L. 20 1000 pF L. 15 2200 pF L. 20 6800 pF L. 22 0.015 μ L. 22 0.022 μ L. 25 0.027 μ L. 25 0.047 μ L. 25 0.068 μ L. 35 0.068 μ L. 30 0.33 μF L. 45 0.15 μF L. 80 0.47 μF L. 52 0.82 μF	/ 630 V / 250 V / 250 V	L. 40 L. 60 L. 70 L. 80 L. 85 L. 100 L. 90 L. 80 L. 80 L. 100 L. 100 L. 100 L. 140 L. 160	COMPENS COMPENS COMPENS COMPENS VARIABIL IAMENTO CONDENS — 100 pF CONDENS CONDENS CONDENS CONDENS CONDENS	SATORI PASSANTI O 50 pF ± 10 % SATORI PE TIMER SATORI AD ARIA SATORI CERAMICI SATORI CERAMICI SATORI CERAMICI LI AD ARIA DUCA LI PER TRASMISSIC CERAMICO SATORI POLICARBO 150 pF SATORI AL TANTAL SATORI AL TANTAL SATORI AL TANTAL displey 7 segmenti	5 kV 1000 μ / PHILIPS AD ARIA AD ARIA TI 2 x 35 INE HAM 3000 V INATO D IO 3.3 μF IO 10 μF IO 2.2μF	L. 70-80 Vcc L. 3-30 pF L. 100 pF L. 50 pF, con man. 0 pF L. MARLUND ad aria- dim. 95 x 70 x 4! L. UCATI L 35 V L 36 V L.	1.000 300 , iso-

MATERIALE IN SURPLUS

SEMICONDUTTORI - OTTIMO SMONTAGGI ASZ17	O L. L.	50 50	VENTOLA DOPPIA CHIOCCIOLA 220 V L. 8.000 VENTOLA DOPPIA CHIOCCIOLA 115 V L. 5.500 MOTORINO con ventola 115 V L. 2.500 MOTORINO a spazzole 12 V o 24 V / 38 W - 970 r.p.m.
	L. L.	80 250	L. 2.000
INTEGRATI TEXAS 204 - 1N8 - 3N3	L.	150	CAPSULE TELEFONICHE a carbone L. 250
POLIESTERI ARCO 0,1 µF / 250 Vca	L.	60	AURICOLARI TELEFONICI L. 200 AURICOLARI per cuffie U.S.A. 40 Ω L. 300
AMPLIFICATORE DIFF, con schema VA711/C	L.	350	Additional polynomia 5:5:71, 10 11
MANOPOLE NERE per perni Ø 6	L.	100	SCHEDA OLIVETTI con 2 x ASZ18 L. 1.200 SCHEDA OLIVETTI con circa 80 transistor al SI per RF,
ORTAFUSIBILI 6 x 30	L.	100	diodi, resistenze, elettrolitici ecc. L. 2.000
			20 SCHEDE OLIVETTI assortite L. 2.500
ULSANTE doppio dev. tasto rettangolare con ma luminata	ascne L.	250	30 SCHEDE OLIVETTI assortite SCHEDA OLIVETTI per calcolatori elettronici L. 250
RASFORMATORI E e U per stadi finali da 300 m la coppia	L.	500	ALIMENTATORI STABILIZZATI OLIVETTI 6 V / 5 A - monofase 220 V - corredati di 2 strumenti A e V - Modificabile da
RASFORMATORI E e U per stadi finali da 300 m la coppia Ω CLENOIDI a rotazione 24 V RIMPOT 500 Ω - 50 k Ω CONNETTORI SOURIAU a elementi combinabili mu	L. L. : L.	500 2.000 150 di 2	ALIMENTATORI STABILIZZATI OLIVETTI 6 V / 5 A - monofase
RASFORMATORI E e U per stadi finali da 300 m la coppia OLENOIDI a rotazione 24 V RIMPOT 500 Ω - 50 kΩ CONNETTORI SOURIAU a elementi combinabili mu pinotti da 25 A o 5 spinotti da 5 A numerati con	L. L. : L.	500 2.000 150 di 2	ALIMENTATORI STABILIZZATI OLIVETTI 6 V / 5 A - monofase 220 V - corredati di 2 strumenti A e V - Modificabile da 0 a 15 V / 5 A L. 20.000 RELAY IBM, 1 sc 24 V, custodia metallica, zoccolo 5 pie-
RASFORMATORI E e U per stadi finali da 300 m la coppia OLENOIDI a rotazione 24 V RIMPOT 500 Ω - 50 k Ω ONNETTORI SOURIAU a elementi combinabili mu pinotti da 25 A o 5 spinotti da 5 A numerati con saldare. Coppia maschio e femmina.	L. L. L. niti atta L.	500 2.000 150 di 2	ALIMENTATORI STABILIZZATI OLIVETTI 6 V / 5 A - monofase 220 V - corredati di 2 strumenti A e V - Modificabile da 0 a 15 V / 5 A L. 20.000 RELAY IBM, 1 sc 24 V, custodia metallica, zoccolo 5 piedini L. 500
RASFORMATORI E e U per stadi finali da 300 m la coppia OLENOIDI a rotazione 24 V RIMPOT 500 Ω - 50 k Ω CONNETTORI SOURIAU a elementi combinabili mu pinotti da 25 A o 5 spinotti da 5 A numerati con saldare. Coppia maschio e femmina. ACCO 100 RESISTENZE raccorciate assortite $\frac{1}{2}$ W GOBINE su polistirolo con schermo per TV e simili	L. L. niti atta L. L.	500 2.000 150 di 2 acchi 250	ALIMENTATORI STABILIZZATI OLIVETTI 6 V / 5 A - monofase 220 V - corredati di 2 strumenti A e V - Modificabile da 0 a 15 V / 5 A - L. 20.000 RELAY IBM, 1 sc 24 V, custodia metallica, zoccolo 5 piedini L. 500 PACCO 3 kg di materiale elettronico assortito L. 3.000
RASFORMATORI E e U per stadi finali da 300 m la coppia OLENOIDI a rotazione 24 V RIMPOT 500 Ω - 50 k Ω CONNETTORI SOURIAU a elementi combinabili mu pinotti da 25 A o 5 spinotti da 5 A numerati con saldare. Coppia maschio e femmina. ACCO 100 RESISTENZE raccorciate assortite $\frac{1}{2}$ W OBINE su polistirolo con schermo per TV e simili ioni $20 \times 20 \times 50$)	L. L. niti atta L. L. (dir	500 2.000 150 di 2 acchi 250 500	ALIMENTATORI STABILIZZATI OLIVETTI 6 V / 5 A - monofase 220 V - corredati di 2 strumenti A e V - Modificabile da 0 a 15 V / 5 A - L. 20.000 RELAY IBM, 1 sc 24 V, custodia metallica, zoccolo 5 piedini L. 500 PACCO 3 kg di materiale elettronico assortito L. 3.000 CONNETTORE IN COPPIA 17 POLI tipo Olivetti L. 500
RASFORMATORI E e U per stadi finali da 300 m la coppia OLENOIDI a rotazione 24 V RIMPOT 500 Ω - 50 k Ω CONNETTORI SOURIAU a elementi combinabili mu pinotti da 25 A o 5 spinotti da 5 A numerati con saldare. Coppia maschio e femmina. ACCO 100 RESISTENZE raccorciate assortite $\frac{1}{2}$ W OBINE su polistirolo con schermo per TV e simili ioni $20 \times 20 \times 50$) OTENZIOMETRI A GRAFITE lineari $100 \text{ k}\Omega$	L	500 2.000 150 di 2 acchi 250 500 men- 100	ALIMENTATORI STABILIZZATI OLIVETTI 6 V / 5 A - monofase 220 V - corredati di 2 strumenti A e V - Modificabile da 0 a 15 V / 5 A . L. 20.000 RELAY IBM, 1 sc 24 V, custodia metallica, zoccolo 5 piedini L. 500 PACCO 3 kg di materiale elettronico assortito L. 3.000 CONNETTORE IN COPPIA 17 POLI tipo Olivetti L. 500 CONNETTORI AMPHENOL a 22 contatti per piastrine L. 150

FANTINI ELETTRONICA

SEDE:

Via Fossolo 38/c/d - 40138 BOLOGNA C. C. P. N. 8/2289 - Telefono 34.14.94

FILIALE: Via R. Fauro 63 - Tel. 80.60.17 - ROMA

ELETTRONICA CORNO

20136 MILANO

Via C. di Lana, 8 - Tel. (02) 8.358,286



FABULOUS BRAND NEW KEYBOARDS WITH READ ONLY MEMORY

INPUT VOLTAGE-12V DC; POSITIVE LOGIC; TTL COMPATIBLE; ODD PARITY 8-BIT, TWO-KEY ROLLOVER: STROBED ROM, 4-BANK ALPHANUMERIC KEYBOARD WITH 77 KEY POSITIONS + SPACE BAR. IDEAL FOR COMMUNICATIONS EQUIPMENT, COMPLETE WITH ASSOCIATED INTEGRATED CIRCUITRY POWER SUPPLY CONNECTIONS AND BINARY-CODED OUTPUTS ARE MADE TO A PRINTED CARD CONNECTOR AT REAR OF KEYBOARD. L. 80.000

Modalità:

- Pagamento in contrassegno.
 Spese trasporto (tariffe postali) e imballo a carico del destinatario. (Non disponiamo di
- N.B. Per comunicazioni telefoniche dirette o ritiri materiale, il magazzino è a disposizione dal martedi al venerdì dalle ore 14,30 alle 17,30 e sabato dalle Nelle altre ore risponderà la segretaria telefonica

ZR/5060-10

IN VENDITA PRESSO TUTTE LE SEDI

SALONE INTERNAZIONALE DELLA MUSICA



SETTEMBRE

sul n. 8 cq elettronica è stato pubblicato il tagliando per l'ingresso gratuito FIERA DI MILANO P.ZA 6 FEBBRAIO

IL NUOVISSIMO CATALOGO **MARCUCCI RICETRASMITTENTI 1975**

82 pagine di supernovità e più di 500 articoli illustrati. Richiedetelo presso il Vostro rivenditore di zona o compilate il tagliando e speditelo incollato a una cartolina postale alla



	Desidero ricevere gratis le 82 pagine di novità Marcucci 1975					
ı	Nome	Professione				
i	Cognome	Altri hobbyes oltre all'elettronica:				
ì	Via					
i	Città C.A.P.					

i migliori **QSO** POMULIONI hanno un nome Ricetrasmettitore «Sommerkamp» Mod. TS-660S 60 canali equipaggiati di quarzi Copre tutte le frequenze della banda cittadina comprese fra i 26,965 MHz ÷ 27,295 MHz Segnale di chiamata Luminoso, controllo volume Regolatore Delta-Tune per una migliore ricezione Limitatore automatico di rumore Indicatore che rivela il segnale d'intensità in ricezione, e funziona come indicatore d'uscita in trasmissione Potenza d'uscita: 10 Impedenza antenna: 50 - 52 \O Sensibilità: 1 µV per 100 mW d'uscita S/D 10 dB Sensibilità in ricezione: 25 dB Potenza uscita audio 3 W Alimentazione: 12 V c. Dimensioni: 156 x 56 x 205

G.B.C.



LIVORNO - VIA FIUME 11-13 - TEL. 38.062

RADIORICEVITORI A GAMMA CONTINUA GARANTITI PER SEI MESI

390-A/URR Collins Motorola da 05 a 32 Mc con 4 filtri meccanici

390/URR

Collins Motorola da 05 a 32 Mc con filtri a cristallo

391/URR

Collins Motorola da 05 a 32 Mc con filtri a cristallo

Collins Motorola da 05 a 32 Mc versione veicolare alim. 24 V Collins Motorola da 05 a 30 Mc

con filtri a cristallo HAMMARLUND da 100 Kcs a 15 Mc

L. 540,000



APPARECCHIATURE PER SSB

CV157 Collins SSB Converter ingresso MF da

450 a 600 Kcs L. 300,000

SBC-1 TMC SSB Converter ingr/ MF 455 Kcs

L. 300,000 SBC-10

TMC SSB Generator canalizzato tutto a transistor L. 500.000

RICETRASMETTITORE ARGONAUT TRITON III

200 W PEP

ANTENNE HY-GAIN E ROTORI

18 AVT

10-80 mt

14 AVQ 10-40 mt

HY-QUAD 8 bande **TH 3MK3** 10-15-20 mt

TH 6DXX 10-15-20 mt 2 kW PEP

Antenne HF e VHF - Antenna Specialist

Rotatori di antenna

CHANEL MASTER mod. 9502

CDE-CD44 CDE-HAM II

TELESCRIVENTI KLAYNSMITH

ANURM 25D da 10 Kcs a 54 Mc

GENERATORI DI SEGNALI RF

ANURM 25F da 10 Kcs a 54 Mc da 74 Kcs a 40 Mc TS413 B

TS497 B da 2 a 400 Mc

608-D HP da 2 a 418 Mc

TT98 Alimentazione universale RX-TX L. 250.000 **TT98** Alimentazione universale solo RX L. 200.000 TT117 Alimentazione 115 V RX-TX L. 220,000 TT117 Alimentazione 115 V solo RX L. 180.000 TT4 Alimentazione 115 V RX-TX L. 180.000 **TT76** Perforatore scrivente doppio passo con tastiera e trasmettitore automatico incorporato - alimentazione 220 V L. 250,000 TT176 Perforatore scrivente doppio passo a cofanetto con trasmettitore automatico incorporato - alimentazione universale L. 180.000 TT107 Perforatore scrivente doppio passo a cofanetto - alimentazione 115 V L. 120,000



LIVORNO - (VIA FIUME 11-13 - TEL. 38.062

RADIOTELEFONI VHF MARINI

RAY JEFFERSON mod. Triton: 156-162 MHz 12 canali 54 W INPUT RAY JEFFERSON mod. Atlas: 156-162 MHz 9 canali 54 W INPUT

CARVILL mod. Marine 10: 156-162 MHz 10 W - 10 canali

STANDARD mod. SRC 808: VHF 156 MHz



RADIOTELEFONI GAMMA 27 MARINI

RAY JEFFERSON mod. 905 Wikh Delta Tune RAY JEFFERSON mod. 605

ECOSCANDAGLIO mod. 5003 scrivente

Portata 100 mt di profondità



Tutti i modelli coprono le gamme AM - BROADCASTING - Bande radiofari -Frequenze marine 100/174 MHz AM-FM - Frequenze marina HF.

SONO DISPONIBILI

RADIOGONIOMETRI:

- cq - 9/75

Automatico mod. « RDF 6150 »

Manuale

mod. « RDF 6140 »

- 1405 -



Ricetrasmettitore SBE; stazione base 23 canali quarzati, 5 Watt-mobile in legno.

I professionisti dell'etere



Rappresentati in tutta Italia da

electronic shop center

via Marcona, 49 - 20129. Milano - Ufficio vendite: tel. 54.65.000

Caro OM

se vuoi dare il tuo contributo a questa iniziativa leggi attentamente ciò che segue: « IL RA-DIOAMATORE ITALIANO » è una raccolta di stazioni attive ma non è un elenco o un Call Book

italiano, è qualcosa di più.

«IL RADIOAMATORE ITALIANO», un volume che va oltre il semplice elenco di nomi essendo stato concepito per riportare, oltre al nominativo, anche la foto dell'operatore, della stazione o contribuire a conoscerci meglio. Oltre all'edella QSL nonché tutte quelle notizie che posso lo contribuire a conoscerci meglio. Oltre all'elenco dei nominativi l'opera contiene: elenco paesi DXCC - WAC - WAZ - WAS - Notizie DX - QSL Bureau di tutto il mondo - QSL Managers - Antenne - Apparati - Strumentazione: HF, VHF, UHF, SSTV, SATELLITI, SWL, diplomi varii. Il primo numero uscirà a fine anno.

Se l'iniziativa è di tuo gradimento riempi la scheda e prenota l'Opera. Una forte stretta di mano... e tanti 73' da ... I6VDB (Romano).

staccare e inviare in busta chiuse

SUREDA PERSUNAIF	ERE IN STAMPATELLO	Al Sig.		
Nominativo		ROMANO DI BERNARDO		
coducing a notifie		* IL RADIOAMATORE		
Via	Eta (racort.)	ITALIANO »		
		Via Firenze n. 169/3		
P. O. Box	Tel.	65100 PESCAR		
	Licenza n.	Vi autorizzo la pubblicazione della mia scheda per-		
Attaccare qui la foto	Rilasciata il	sonale con la foto su « IL RADIOAMATORE ITALIANO »		
possibilmente	Condizioni di lavoro	pregandovi di inviarmi contrassegno n copie		
	TX	del volume al prezzo di Lire 2.500 cadauno per un im-		
in blanco e nero	RX	, and a second point and min		
,	Ant.	porto di L. più spese postali.		
Principali diplomi consegult		Data		
		Data		
		FIRMA		
Eventuali attività di ricerche				
		indirizzo per poterli interpellare. GRAZIE.		

CREDE NELLE

RICERCHE DI CHI crede in te.

Se hai un'età tra i 12 e i 21 anni. e ti interessano le ricerche, Philips

E indice un concorso europeo per premiare i giovani della tua età che abbiano compiuto lavori di ricerca

e innovazione in qualsiasi campo scientifico e tecnico. Sono in palio ricchi premi, borse di studio, viaggi, strumenti scientifici. Se desideri partecipare, chiedi il regolamento completo e la scheda di adesione a:

P.za IV Novembre, 3 - 20124 Milano **giovani inventori**

PHILIPS S.p.A.
Segreteria del Concorso Europeo per
Giovani Inventori e Ricercatori

PHILIPS per
Giovani Inventori e Ricercatori Tel. 6994 (int. 359/453) e ricercatori 1975/76



CTC

THE POWER IN RF POWER

Communications Transistor Corporation An affiliate of Varian Ass. VARIAN S.P.A. - LEINÌ - TORINO

Authorized Distributors: STE · v. Maniago 15 · MILANO SFERA · v. Asmara 72 · ROMA



CARATTERISTICHE

Frequenza 144-146 Mhz. -N. Canali 12 + 1 canale memoria (di cui 3 quarzati) Alimentazione 13,8 V.C.C. Consumo - Ricezione 0,6 A - Standby 0,2 A. - Trasmissione 2,5 A.

TRASMETTITORE

(Unico quarzo per trasmissione e ricezione con sgancio per ripetitori a 600 Khz.)
Potenza uscita 10 Watt - Modulazione FM (Dev. ± 5 KHz) - Spurie e armoniche - Almeno 50 dB. sotto la portante.

RICEVITORE

Sensibilità $0.4 \mu V$. a 20 dB. segnale disturbo Sensibilità dello squelch $0.2 \mu V$. Selettività Attenuazione del canale adiacente, almeno 60 dB. Circuito Supereterodina a doppia conversione.

NET L. Radiotelecomunicazioni

Ricetrasmettitore VHF-FM Standard-Nov. El. SR-C146A

CARATTERISTICHE

Frequenza 144 · 146 Mhz. - N. Canali 5 (di cui 2 quarzati) Alimentazione 12,5 V.C.C. Consumo – Ricezione 100 mA. - Standbly 13 mA. – Trasmissione 450 mA.

TRASMETTITORE

Potenza uscita 2 Watt - Modulazione FM (dev. ± 5 KHz) Fattore moltiplicazione dei quarzi 12 volte Spurie e armoniche Almeno 50 dB, sotto la portante.

RICEVITORE

Sensibilità $0.4~\mu V$. a 20~dB. segnale disturbo. Sensibilità dello squelch $0.2~\mu V$. Selettività Attenuazione del canale adiacente, almeno 60~dB. Circuito Supereterodina a doppia conversione.





mai i vostri apparecchi di cui ammiro le caratteristiche. Ma li preparate solamente in scatola di montaggio e io non ho tempo di costruirli».

Ouesta è la sintesi di molte segnala-zioni giunte alla Amtron con tutti i mezzi,

persino il telegramma.

E allora, usando la vecchia saggezza di Maometto e della montagna, la Amtron ha deciso di affidare al commercio un certo numero dei suoi apparecchi in versione montata e collaudata.

Questa pagina illustra alcuni fra i più

interessanti strumenti.

La Amtron è lieta di pubblicare questa risposta ai molti estimatori dei suoi prodotti, e li ringrazia cordialmente.



annuncia

UK 422W

Multimetro digitale

Strumento adatto alla misura di tensioni e correnti sia in c.c. che in c.a. e alla misura delle resistenze con un'altissima precisione.

Gamme di misura:

resistenze 1 k Ω , 10 k Ω , 100 k Ω , 1 M Ω Alimentazione dalla rete:

IN VENDITA PRESSO TUTTE LE SEDI

> G.B.C. italiana

E I MIGLIORI RIVENDITORI



tensioni 1 V, 10 V, 100 V, 1.000 V correnti 1 mA, 10 mA, 100 mA, 1 A

115 - 220 - 250 Vc.a. - 50/60 Hz

UK 422W



UK 675W



UK 807W



UK 692W

UK 580W

Ponte di misura R-L-C Permette di eseguire misure molto precise di resistenze, induttanze e condensatori. Il sistema di misura a ponte, diverso per ogni grandezza misurata, garantisce la massima precisione. Alimentazione: 125 - 220 - 250 Vc.a. - 50/60 Hz

Grandezze misurate: R-L-C Portate di misura: sette decadi

per ciascuna grandezza e centesimi Precisione:

Misura delle resistenze: da 0 a 1 $M\Omega$ Misura delle induttanze: da 0 a 100 H Misura delle capacità: da 0 a 100 µF

UK 807W

Analizzatore per transistori ad effetto di campo

Apparecchio di misura basato su un nuovo concetto circuitale che permette di misurare rapidamente e con grande precisione i parametri caratteristici dei transistori ad effetto di campo (FET) a giunzione.

Alimentaz,: 155-220-250 Vc.a. - 50/60 Hz Misure sui transistori (FET)

a canale N o P: IDSS - Vp - Gm Corrente di drain loss: da 0 ÷ 100 mA Tensione di pinch-off: da 0 ÷ 15 V UK 675W

Alimentatore stabilizzato

12,5 Vc.c. - 7 - 10 A Alimentatore dalle caratteristiche vere mente professionali per apparecchiature di telecomunicazione o dilettantistiche funzionanti a 12 V.

Alimentazione: 117/125 - 220/240 Vc.a. - 50/60 Hz Tensione di uscita: 12 ÷ 12,6 V regolabili entro un piccolo campo Corrente di carico nominale: Sovraccarico ammesso:

per tempi non superiori ai 15 minuti

UK 692W

Alimentatore stabilizzato

5,5 ÷ 16 Vc.c. - 2 A

Ottimo alimentatore stabilizzato e regolabile, protetto elettronicamente contro i cortocircuiti accidentali. Alimentazione:

117/125 - 220/240 Vc.a. - 50/60 Hz Tensione stabilizzata di uscita:

regolabile da 5,5 a 16 V Carico massimo: